

29. 9. 2004

日本国特許庁
JAPAN PATENT OFFICE

REC'D	18 NOV 2004
WIPO	PCT

別紙添付の書類に記載されている事項は下記の出願書類に記載されている事項と同一であることを証明する。

This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed with this Office.

出願年月日 2003年10月 2日
Date of Application:

出願番号 特願2003-344895
Application Number:
[ST. 10/C] : [JP 2003-344895]

出願人 浜松ホトニクス株式会社
Applicant(s):

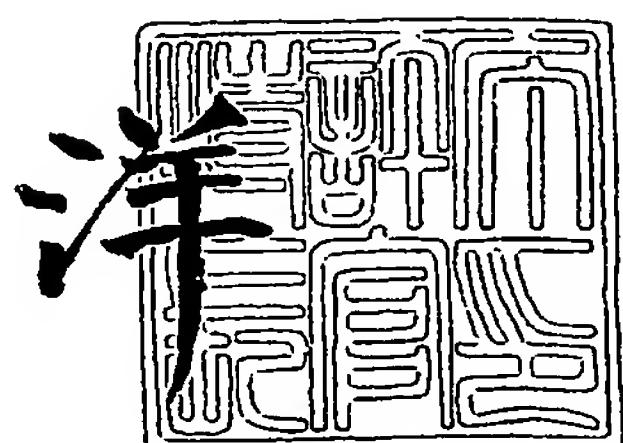
PRIORITY DOCUMENT
SUBMITTED OR TRANSMITTED IN
COMPLIANCE WITH
RULE 17.1(a) OR (b)

BEST AVAILABLE COPY

2004年11月 5日

特許庁長官
Commissioner,
Japan Patent Office

小川



【書類名】 特許願
【整理番号】 2003-0395
【提出日】 平成15年10月 2日
【あて先】 特許庁長官殿
【国際特許分類】 H01L 31/10
 H04N 1/19

【発明者】
【住所又は居所】 静岡県浜松市市野町1126番地の1 浜松ホトニクス株式会社
【氏名】 水野 誠一郎

【発明者】
【住所又は居所】 静岡県浜松市市野町1126番地の1 浜松ホトニクス株式会社
【氏名】 杉山 行信

【特許出願人】
【識別番号】 000236436
【氏名又は名称】 浜松ホトニクス株式会社

【代理人】
【識別番号】 100088155
【弁理士】
【氏名又は名称】 長谷川 芳樹

【選任した代理人】
【識別番号】 100092657
【弁理士】
【氏名又は名称】 寺崎 史朗

【選任した代理人】
【識別番号】 100124291
【弁理士】
【氏名又は名称】 石田 悟

【選任した代理人】
【識別番号】 100110582
【弁理士】
【氏名又は名称】 柴田 昌聰

【手数料の表示】
【予納台帳番号】 014708
【納付金額】 21,000円

【提出物件の目録】
【物件名】 特許請求の範囲 1
【物件名】 明細書 1
【物件名】 図面 1
【物件名】 要約書 1

【書類名】特許請求の範囲**【請求項 1】**

入射光強度に応じた量の電荷を発生するフォトダイオードと、ゲート端子に形成された寄生容量部に蓄積されている電荷の量に応じた電圧値を出力する増幅用トランジスタと、前記フォトダイオードで発生した電荷を前記増幅用トランジスタのゲート端子へ転送する転送用トランジスタと、前記寄生容量部の電荷を初期化する放電用トランジスタと、前記増幅用トランジスタから出力される電圧値を選択的に出力する選択用トランジスタとを含む画素部と、

前記画素部の前記選択用トランジスタから出力される電圧値を読み出して、この電圧値に応じた第1電圧値を出力する第1画素データ読出部と、

前記画素部の前記放電用トランジスタに接続された第1端と、前記画素部の前記増幅用トランジスタのゲート端子の電荷を初期化する為のバイアス電位を入力する第2端と、第3端とを有し、前記第1端と前記第2端との間または前記第1端と前記第3端との間を電気的に接続する接続切替部と、

前記接続切替部の前記第3端に入力端子が接続され、前記寄生容量部の容量値より大きい容量値を有する容量素子を含み、前記接続切替部の前記第3端から前記入力端子に流入した電荷を前記容量素子に蓄積して、その蓄積した電荷の量に応じた第2電圧値を出力する第2画素データ読出部と、

を備えることを特徴とする光検出装置。

【請求項 2】

前記第2画素データ読出部に含まれる前記容量素子の容量値が、前記寄生容量部の容量値の 2^K 倍（ただし、Kは1以上の整数）である、ことを特徴とする請求項1記載の光検出装置。

【請求項 3】

前記画素部に含まれる前記フォトダイオードが、第1導電型の第1半導体領域上に第2導電型の第2半導体領域を有し、この第2半導体領域上に第1導電型の第3半導体領域を有し、前記第1半導体領域と前記第2半導体領域とがp-n接合を形成しており、前記第2半導体領域と前記第3半導体領域とがp-n接合を形成している、ことを特徴とする請求項1記載の光検出装置。

【請求項 4】

前記画素部が、前記フォトダイオードと前記転送用トランジスタとの間に設けられ飽和領域で用いられる遮断用トランジスタを更に含む、ことを特徴とする請求項1記載の光検出装置。

【請求項 5】

複数個の前記画素部が2次元配列されていることを特徴とする請求項1記載の光検出装置。

【請求項 6】

前記第2画素データ読出部が、2次元配列された前記画素部の列毎に1個の前記容量素子を有する、ことを特徴とする請求項5記載の光検出装置。

【請求項 7】

前記第1画素データ読出部が或る行の前記画素部からの出力電圧値を処理する期間に、前記第2画素データ読出部が該行の前記画素部からの出力電荷を処理する、ことを特徴とする請求項5記載の光検出装置。

【請求項 8】

前記第1画素データ読出部が或る行の前記画素部からの出力電圧値を処理する期間に、前記第2画素データ読出部が他の行の前記画素部からの出力電荷を処理する、ことを特徴とする請求項5記載の光検出装置。

【請求項 9】

前記第1画素データ読出部から出力される第1電圧値を入力してA/D変換し、この第1電圧値に応じた第1デジタル値を出力するとともに、前記第2画素データ読出部から出

力される第2電圧値を入力してA/D変換し、この第2電圧値に応じた第2デジタル値を出力するA/D変換部を更に備える、ことを特徴とする請求項1記載の光検出装置。

【請求項10】

前記A/D変換部から出力される第1デジタル値および第2デジタル値を入力し、前記第1電圧値、前記第2電圧値、前記第1デジタル値および前記第2デジタル値のうちの何れかと基準値とを大小比較した結果に基づいて、前記第1デジタル値および前記第2デジタル値のうち一方を選択して出力する選択出力部を更に備える、ことを特徴とする請求項9記載の光検出装置。

【請求項11】

前記第1画素データ読出部から出力される第1電圧値と前記第2画素データ読出部から出力される第2電圧値とを入力し、前記第1電圧値および前記第2電圧値のうちの何れかと基準値とを大小比較した結果に基づいて、前記第1電圧値および前記第2電圧値のうち一方を選択して出力する選択出力部を更に備える、ことを特徴とする請求項1記載の光検出装置。

【請求項12】

前記選択出力部から出力される電圧値を入力してA/D変換し、この電圧値に応じたデジタル値を出力するA/D変換部を更に備える、ことを特徴とする請求項11記載の光検出装置。

【請求項13】

前記第2画素データ読出部が、前記容量素子に対して並列的に設けられた対数圧縮回路を更に含み、前記接続切替部の前記第3端から前記入力端子に流入した電荷を前記対数圧縮回路に入力して、その入力した電荷の流入量の対数値に応じた第3電圧値を出力する、ことを特徴とする請求項1記載の光検出装置。

【請求項14】

前記第1画素データ読出部から出力される第1電圧値を入力してA/D変換し、この第1電圧値に応じた第1デジタル値を出力するとともに、前記第2画素データ読出部から出力される第2電圧値および第3電圧値を入力してA/D変換し、この第2電圧値に応じた第2デジタル値および第3電圧値に応じた第3デジタル値を出力するA/D変換部を更に備える、ことを特徴とする請求項13記載の光検出装置。

【請求項15】

前記A/D変換部から出力される第1デジタル値、第2デジタル値および第3デジタル値を入力し、前記第1電圧値、前記第2電圧値、前記第3電圧値、前記第1デジタル値、前記第2デジタル値および前記第3デジタル値のうちの何れかと基準値とを大小比較した結果に基づいて、前記第1デジタル値、前記第2デジタル値および前記第3デジタル値のうちの何れか1つを選択して出力する選択出力部を更に備える、ことを特徴とする請求項14記載の光検出装置。

【請求項16】

前記第1画素データ読出部から出力される第1電圧値と前記第2画素データ読出部から出力される第2電圧値および第3電圧値とを入力し、前記第1電圧値、前記第2電圧値および前記第3電圧値のうちの何れかと基準値とを大小比較した結果に基づいて、前記第1電圧値、前記第2電圧値および前記第3電圧値のうちの何れか1つを選択して出力する選択出力部を更に備える、ことを特徴とする請求項13記載の光検出装置。

【請求項17】

前記選択出力部から出力される電圧値を入力してA/D変換し、この電圧値に応じたデジタル値を出力するA/D変換部を更に備える、ことを特徴とする請求項16記載の光検出装置。

【書類名】明細書

【発明の名称】光検出装置

【技術分野】

【0001】

本発明は、フォトダイオードを含むアクティブピクセル型の画素部を有する光検出装置に関するものである。

【背景技術】

【0002】

光検出装置として、CMOS技術を用いたものが知られており、また、その中でもアクティブピクセル方式のものが知られている（例えば特許文献1を参照）。アクティブピクセル方式の光検出装置は、入射光強度に応じた量の電荷を発生するフォトダイオードを含むアクティブピクセル型の画素部を有していて、画素部において光入射に応じてフォトダイオードで発生した電荷を、トランジスタからなるソースフォロワ回路を経て電荷-電圧変換するものであり、高感度かつ低ノイズで光検出を行なうことができる。

【0003】

画素部内においてフォトダイオードで発生した電荷を蓄積する寄生容量部の容量値を C_f とし、その電荷の量を Q とすると、電荷-電圧変換により得られる出力電圧値 V は「 $V = Q/C_f$ 」なる式で表される。この式から判るように、寄生容量部の容量値 C_f を小さくすることで、光検出の感度を高くすることができる。

【0004】

一方、出力電圧値 V は、使用可能な電源電圧範囲および回路系の制約により、数V程度が上限である。このことから、寄生容量部に蓄積され得る電荷の量 Q にも上限がある。

【0005】

仮に、この寄生容量部に蓄積され得る電荷の量 Q の上限値（飽和電荷量）を大きくするには、寄生容量部の容量値 C_f を大きくするか、または、電源電圧値を大きくすることが考えられる。しかし、寄生容量部の容量値 C_f を大きくするには、微細CMOSプロセスにより製造せざるを得ないことから、電源電圧値を小さくせざるを得ないこととなり、結局、飽和電荷量を大きくすることはできない。また、寄生容量部の容量値 C_f を大きくすると、せっかくの高感度という利点が失われてしまう。

【特許文献1】特開平11-274454号公報

【発明の開示】

【発明が解決しようとする課題】

【0006】

以上のように、従来の光検出装置は、高感度で光検出をできるものの、飽和電荷量の制約に因り、光検出のダイナミックレンジが低いという欠点を有している。

【0007】

本発明は、上記問題点を解消する為になされたものであり、高感度かつ高ダイナミックレンジで光検出をできる光検出装置を提供することを目的とする。

【課題を解決するための手段】

【0008】

本発明に係る光検出装置は、(1) 入射光強度に応じた量の電荷を発生するフォトダイオードと、ゲート端子に形成された寄生容量部に蓄積されている電荷の量に応じた電圧値を出力する増幅用トランジスタと、フォトダイオードで発生した電荷を増幅用トランジスタのゲート端子へ転送する転送用トランジスタと、寄生容量部の電荷を初期化する放電用トランジスタと、増幅用トランジスタから出力される電圧値を選択的に出力する選択用トランジスタとを含む画素部と、(2) 画素部の選択用トランジスタから出力される電圧値を読み出して、この電圧値に応じた第1電圧値を出力する第1画素データ読出部と、(3) 画素部の放電用トランジスタに接続された第1端と、画素部の増幅用トランジスタのゲート端子の電荷を初期化する為のバイアス電位を入力する第2端と、第3端とを有し、第1端と第2端との間または第1端と第3端との間を電気的に接続する接続切替部と、(4) 接続切替部と接続する第4端とを有する。

替部の第3端に入力端子が接続され、寄生容量部の容量値より大きい容量値を有する容量素子を含み、接続切替部の第3端から入力端子に流入した電荷を容量素子に蓄積して、その蓄積した電荷の量に応じた第2電圧値を出力する第2画素データ読出部と、を備えることを特徴とする。

【0009】

この光検出装置では、画素部に光が入射すると、その画素部に含まれるフォトダイオードで入射光強度に応じた量の電荷が発生し、その電荷は転送用トランジスタを経て寄生容量部に蓄積される。寄生容量部に蓄積された電荷の量に応じた電圧値が、增幅用トランジスタおよび選択用トランジスタを経て画素部から出力され、第1画素データ読出部により読み出される。そして、この読み出された電圧値に応じた第1電圧値が第1画素データ読出部から出力される。この第1電圧値は、画素部の寄生容量部が飽和していないとき、すなわち、画素部への入射光の強度が比較的小さいときに、その入射光強度を高感度で検出した結果を高精度に表す。

【0010】

また、画素部に含まれるフォトダイオードで発生した電荷は、放電用トランジスタを経て画素部から出力され、接続切替手段を経て第2画素データ読出部に入力する。第2画素データ読出部では、流入した電荷が容量素子に蓄積されて、その蓄積された電荷の量に応じた第2電圧値が出力される。ここで、第2画素データ読出部に含まれる容量素子の容量値は、画素部に含まれる寄生容量部の容量値より大きい。このことから、この第2電圧値は、画素部の寄生容量部が飽和しているとき、すなわち、画素部への入射光の強度が比較的大きいときにも、その入射光強度を検出した結果を高精度に表す。

【0011】

したがって、この光検出装置によれば、第1画素データ読出部から出力された第1電圧値と第2画素データ読出部から出力された第2電圧値とに基づいて、高感度かつ高ダイナミックレンジで光検出をすることができる。

【0012】

ここで、第2画素データ読出部に含まれる容量素子の容量値が、寄生容量部の容量値の 2^K 倍（ただし、Kは1以上の整数）であるのが好適である。この場合には、画素部の寄生容量部が飽和していないとき、第2画素データ読出部から出力された第2電圧値は、第1画素データ読出部から出力された第1電圧値の 2^K 倍となり得る。そして、例えば、画素部の寄生容量部が飽和しているか否かの判定、第1電圧値および第2電圧値のうちからの何れか一方の選択、第1電圧値および第2電圧値の双方または何れか一方のA/D変換、等の後処理が容易となる。

【0013】

本発明に係る光検出装置は、画素部に含まれるフォトダイオードが、第1導電型の第1半導体領域上に第2導電型の第2半導体領域を有し、この第2半導体領域上に第1導電型の第3半導体領域を有し、第1半導体領域と第2半導体領域とがp-n接合を形成しており、第2半導体領域と第3半導体領域とがp-n接合を形成しているのが好適である。このようにフォトダイオードが埋込型のものである場合には、さらに高感度の光検出をすることができる。なお、第1導電型および第2導電型のうち一方はn型を意味し、他方はp型を意味する。

【0014】

本発明に係る光検出装置は、画素部が、フォトダイオードと転送用トランジスタとの間に設けられ飽和領域で用いられる遮断用トランジスタを更に含むのが好適である。この場合にも、さらに高感度の光検出をすることができる。

【0015】

本発明に係る光検出装置は、複数個の画素部が2次元配列されているのが好適であり、この場合には、2次元画像を撮像することができる。

【0016】

また、第2画素データ読出部は、2次元配列された画素部の全てに対して1個の容量素

子を有していてもよいが、列毎に1個の容量素子を有するのが好適である。後者の場合には、1つの行にある各画素部に含まれるフォトダイオードで発生した電荷は、同時に、該画素部の放電用トランジスタを経て出力され、接続切替手段を経て第2画素データ読出部に入力し、列毎に設けられた対応する容量素子に蓄積され得る。したがって、高速に撮像をすることができる。

【0017】

また、第1画素データ読出部が或る行の画素部からの出力電圧値を処理する間に、第2画素データ読出部が該行の画素部からの出力電荷を処理するのが好適である。或いは、第1画素データ読出部が或る行の画素部からの出力電圧値を処理する間に、第2画素データ読出部が他の行の画素部からの出力電荷を処理するのが好適である。このように第1画素データ読出部および第2画素データ読出部が並列的に動作する場合には、フレームレートを低下させることなく撮像をすることができる。

【0018】

本発明に係る光検出装置は、第1画素データ読出部から出力される第1電圧値を入力してA/D変換し、この第1電圧値に応じた第1デジタル値を出力するとともに、第2画素データ読出部から出力される第2電圧値を入力してA/D変換し、この第2電圧値に応じた第2デジタル値を出力するA/D変換部を更に備えるのが好適である。また、このA/D変換部から出力される第1デジタル値および第2デジタル値を入力し、第1電圧値、第2電圧値、第1デジタル値および第2デジタル値のうちの何れかと基準値とを大小比較した結果に基づいて、第1デジタル値および第2デジタル値のうち一方を選択して出力する選択出力部を更に備えるのが好適である。

【0019】

この場合には、A/D変換部により、第1画素データ読出部から出力される第1電圧値がA/D変換されて、この第1電圧値に応じた第1デジタル値が出力され、また、第2画素データ読出部から出力される第2電圧値がA/D変換されて、この第2電圧値に応じた第2デジタル値が出力される。そして、選択出力部により、第1電圧値、第2電圧値、第1デジタル値および第2デジタル値のうちの何れかと基準値とを大小比較した結果に基づいて、第1デジタル値および第2デジタル値のうち一方が選択されて出力される。

【0020】

或いは、本発明に係る光検出装置は、第1画素データ読出部から出力される第1電圧値と第2画素データ読出部から出力される第2電圧値とを入力し、第1電圧値および第2電圧値のうちの何れかと基準値とを大小比較した結果に基づいて、第1電圧値および第2電圧値のうち一方を選択して出力する選択出力部を更に備えるのが好適である。また、この選択出力部から出力される電圧値を入力してA/D変換し、この電圧値に応じたデジタル値を出力するA/D変換部を更に備えるのが好適である。

【0021】

この場合には、選択出力部により、第1電圧値および第2電圧値のうちの何れかと基準値とを大小比較した結果に基づいて、第1電圧値および第2電圧値のうち一方が選択されて出力される。そして、A/D変換部により、この選択出力部から出力される電圧値がA/D変換されて、この電圧値に応じたデジタル値が出力される。

【0022】

本発明に係る光検出装置は、第2画素データ読出部が、容量素子に対して並列的に設けられた対数圧縮回路を更に含み、接続切替部の第3端から入力端子に流入した電荷を対数圧縮回路に入力して、その入力した電荷の流入量の対数値に応じた第3電圧値を出力するのが好適である。この場合には、第2画素データ読出部からは、画素部に含まれるフォトダイオードで発生した電荷の量に応じた第2電圧値が出力されるだけでなく、その電荷の流入量の対数値に応じた第3電圧値が対数圧縮回路から出力される。したがって、第1画素データ読出部から出力された第1電圧値と第2画素データ読出部から出力された第2電圧値および第3電圧値とに基づいて、高感度かつ更なる高ダイナミックレンジで光検出をすることができる。

【0023】

このように第2画素データ読出部が対数圧縮回路をも含む場合には、第1画素データ読出部から出力される第1電圧値を入力してA/D変換し、この第1電圧値に応じた第1デジタル値を出力するとともに、第2画素データ読出部から出力される第2電圧値および第3電圧値を入力してA/D変換し、この第2電圧値に応じた第2デジタル値および第3電圧値に応じた第3デジタル値を出力するA/D変換部を更に備えるのが好適である。また、A/D変換部から出力される第1デジタル値、第2デジタル値および第3デジタル値を入力し、第1電圧値、第2電圧値、第3電圧値、第1デジタル値、第2デジタル値および第3デジタル値のうちの何れかと基準値とを大小比較した結果に基づいて、第1デジタル値、第2デジタル値および第3デジタル値のうちの何れか1つを選択して出力する選択出力部を更に備えるのが好適である。

【0024】

或いは、第1画素データ読出部から出力される第1電圧値と第2画素データ読出部から出力される第2電圧値および第3電圧値とを入力し、第1電圧値、第2電圧値および第3電圧値のうちの何れかと基準値とを大小比較した結果に基づいて、第1電圧値、第2電圧値および第3電圧値のうちの何れか1つを選択して出力する選択出力部を更に備えるのが好適である。また、選択出力部から出力される電圧値を入力してA/D変換し、この電圧値に応じたデジタル値を出力するA/D変換部を更に備えるのが好適である。

【発明の効果】

【0025】

本発明によれば、高感度かつ高ダイナミックレンジで光検出をすることができる。

【発明を実施するための最良の形態】

【0026】

以下、添付図面を参照して、本発明を実施するための最良の形態を詳細に説明する。なお、図面の説明において同一の要素には同一の符号を付し、重複する説明を省略する。また、MおよびNそれぞれ2以上の整数であり、特に明示しない限りは、mは1以上M以下の任意の整数であり、nは1以上N以下の任意の整数である。

【0027】

(第1実施形態)

先ず、第1実施形態に係る光検出装置1の全体構成の概要について図1および図2を用いて説明する。

【0028】

図1は、第1実施形態に係る光検出装置1の概略構成図である。図2は、第1実施形態に係る光検出装置1の光検出部10の構成図である。これらの図に示される光検出装置1は、光検出部10、第1画素データ読出部20、第2画素データ読出部30、データ出力部40、タイミング制御部50およびスイッチSW₁～SW_Nを有する。これらは、共通の半導体基板上に形成されているのが好適であり、その場合の基板上の配置が図示のとおりであるのが好適である。なお、タイミング制御部50は、この光検出装置1の全体の動作を制御するものであるが、複数の部分に分割されて互いに離れて基板上に配置してもよい。

【0029】

光検出部10は、M行N列に2次元配列されたM×N個の画素部P_{m,n}を有する。各画素部P_{m,n}は第m行第n列に位置する。各画素部P_{m,n}は、共通の構成を有しており、フォトダイオードを含むアクティブピクセル型のものであり、該フォトダイオードに入射した光の強度に応じた電圧値を配線L_{1,n}へ出力する。各配線L_{1,n}は、第n列にあるM個の画素部P_{1,n}～P_{M,n}それぞれの出力端に共通に接続されている。また、各配線L_{2,n}は、第n列にあるM個の画素部P_{1,n}～P_{M,n}それぞれの他の端子に共通に接続されている。

【0030】

第1画素データ読出部20は、N本の配線L_{1,1}～L_{1,N}と接続されており、各画素

部 $P_{m,n}$ から配線 $L_{1,n}$ へ出力される電圧値を入力して、所定の処理を行なった後に、画素データを表す第1電圧値 $V_{1,m,n}$ を順次に出力する。各電圧値 $V_{1,m,n}$ は、画素部 $P_{m,n}$ へ入射する光の強度に応じた値である。特に、この第1電圧値 $V_{1,m,n}$ は、画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部が飽和していないとき、すなわち、画素部 $P_{m,n}$ への入射光の強度が比較的小さいときに、その入射光強度を高感度で検出した結果を高精度に表す。

【0031】

第2画素データ読出部30は、スイッチ $SW_1 \sim SW_N$ を介してN本の配線 $L_{2,1} \sim L_{2,N}$ と接続されており、各画素部 $P_{m,n}$ から配線 $L_{2,n}$ へ出力されスイッチ SW_n を経て流入する電荷を入力し、その電荷を容量素子に蓄積して、その容量素子に蓄積した電荷の量に応じた第2電圧値 $V_{2,m,n}$ を順次に出力する。この第2画素データ読出部30に含まれる容量素子の容量値は、画素部 $P_{m,n}$ に含まれる寄生容量部の容量値より大きい。各電圧値 $V_{2,m,n}$ は、画素部 $P_{m,n}$ へ入射する光の強度に応じた値である。また、この第2電圧値 $V_{2,m,n}$ は、画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部が飽和しているとき、すなわち、画素部 $P_{m,n}$ への入射光の強度が比較的大きいときにも、その入射光強度を検出した結果を高精度に表す。

【0032】

データ出力部40は、第1画素データ読出部20から出力される第1電圧値 $V_{1,m,n}$ と、第2画素データ読出部30から出力される第2電圧値 $V_{2,m,n}$ とを入力し、所定の処理を行なってデジタル値 $D_{m,n}$ を出力する。各デジタル値 $D_{m,n}$ は、第1電圧値 $V_{1,m,n}$ および第2電圧値 $V_{2,m,n}$ の何れか一方がA/D変換された結果の値であり、画素部 $P_{m,n}$ へ入射する光の強度を表す。

【0033】

タイミング制御部50は、光検出部10、第1画素データ読出部20、第2画素データ読出部30、データ出力部40およびスイッチ $SW_1 \sim SW_N$ それぞれの動作を制御する。タイミング制御部50は、例えばシフトレジスタ回路により所定のタイミングで各種の制御信号を発生させて、これらの制御信号を光検出部10、第1画素データ読出部20、第2画素データ読出部30、データ出力部40およびスイッチ $SW_1 \sim SW_N$ それぞれへ送出する。なお、図1および図2では、制御信号を送る為の配線の図示が一部省略されている。

【0034】

次に、第1実施形態に係る光検出装置1の光検出部10および第1画素データ読出部20の構成について図3および図4を用いて説明する。

【0035】

図3は、第1実施形態に係る光検出装置1の第1画素データ読出部20の構成図である。第1画素データ読出部20は、N個の電圧保持部 $H_1 \sim H_N$ 、2つの電圧フォロワ回路 F_1, F_2 および、減算回路Sを有する。各電圧保持部 H_n は、共通の構成を有していて、配線 $L_{1,n}$ と接続されており、第n列にあるM個の画素部 $P_{1,n} \sim P_{M,n}$ それぞれから配線 $L_{1,n}$ へ出力される電圧値を入力して保持することができ、また、その保持している電圧値を出力することができる。N個の電圧保持部 $H_1 \sim H_N$ それぞれは順次に電圧値を出力する。各電圧保持部 H_n が保持し出力する電圧値は、画素部 $P_{m,n}$ から互いに異なる時刻に出力される2つの電圧値 $V_{n,1}, V_{n,2}$ である。

【0036】

2つの電圧フォロワ回路 F_1, F_2 それぞれは、共通の構成を有しており、増幅器の反転入力端子と出力端子とが互いに直接に接続されており、高入力インピーダンスおよび低出力インピーダンスを有し、理想的には増幅率1の増幅回路である。一方の電圧フォロワ回路 F_1 は、N個の電圧保持部 $H_1 \sim H_N$ それから順次に出力される一方の電圧値 $V_{n,1}$ を非反転入力端子に入力する。他方の電圧フォロワ回路 F_2 は、N個の電圧保持部 $H_1 \sim H_N$ それから順次に出力される他方の電圧値 $V_{n,2}$ を非反転入力端子に入力する。

【0037】

減算回路Sは、増幅器および4個の抵抗器R₁～R₄を有している。増幅器の反転入力端子は、抵抗器R₁を介して電圧フォロワ回路F₁の出力端子と接続され、抵抗器R₃を介して自己の出力端子と接続されている。増幅器の非反転入力端子は、抵抗器R₂を介して電圧フォロワ回路F₂の出力端子と接続され、抵抗器R₄を介して接地電位と接続されている。電圧フォロワ回路F₁、F₂それぞれの増幅率を1として、4個の抵抗器R₁～R₄それぞれの抵抗値が互いに等しいとすると、減算回路Sの出力端子から出力される第1電圧値V_{1,m,n}は「V_{1,m,n} = V_{n,2} - V_{n,1}」なる式で表される。

【0038】

図4は、第1実施形態に係る光検出装置1の画素部P_{m,n}、電圧保持部H_nおよびスイッチSW_nそれぞれの回路図である。この図では簡便の為に1つの画素部P_{m,n}、1つの電圧保持部H_nおよび1つのスイッチSW_nが代表して示されている。

【0039】

各画素部P_{m,n}は、入射光強度に応じた量の電荷を発生するフォトダイオードPD、ゲート端子に形成された寄生容量部に蓄積されている電荷の量に応じた電圧値を出力する増幅用トランジスタT₁、フォトダイオードPDで発生した電荷を増幅用トランジスタT₁のゲート端子へ転送する為の転送用トランジスタT₂、増幅用トランジスタT₁のゲート端子に形成された寄生容量部の電荷を初期化する為の放電用トランジスタT₃、および、増幅用トランジスタT₁から出力される電圧値を外部の配線L_{1,n}へ出力する為の選択用トランジスタT₄を含む。

【0040】

フォトダイオードPDは、そのアノード端子が接地電位とされている。増幅用トランジスタT₁は、そのゲート端子に寄生容量部が形成されていて、そのドレイン端子がバイアス電位とされている。転送用トランジスタT₂は、そのドレイン端子が増幅用トランジスタT₁のゲート端子に接続され、そのソース端子がフォトダイオードPDのカソード端子に接続されている。放電用トランジスタT₃は、そのソース端子が増幅用トランジスタT₁のゲート端子に接続され、そのドレイン端子がスイッチSW_nと接続されている。選択用トランジスタT₄は、そのソース端子が増幅用トランジスタT₁のソース端子と接続され、そのドレイン端子が配線L_{1,n}と接続されている。また、この配線L_{1,n}には定電流源が接続されている。増幅用トランジスタT₁および選択用トランジスタT₄は、ソースフォロワ回路を構成している。

【0041】

なお、定電流源は列毎に配線L_{1,n}に接続されて設けられていてもよい。また、例えば、各配線L_{1,n}と第1画素データ読出部20との間にスイッチを設けて、これらのスイッチを順次に閉じることで、第m行のN個の画素部P_{m,1}～P_{m,N}それぞれから出力される電圧値を第1画素データ読出部20が順次に読み出す場合には、これらのスイッチと第1画素データ読出部20との間の配線に定電流源が1つだけ設けられていてもよい。

【0042】

転送用トランジスタT₂は、そのゲート端子に転送制御信号S_{trans}を入力し、その転送制御信号S_{trans}がハイレベルであるときに、フォトダイオードPDで発生した電荷を増幅用トランジスタT₁のゲート端子に形成されている寄生容量部へ転送する。放電用トランジスタT₃は、そのゲート端子に第m行放電制御信号S_{reset,m}を入力し、その第m行放電制御信号S_{reset,m}がハイレベルであるときに、増幅用トランジスタT₁のゲート端子とスイッチSW_nとの間を低抵抗にする。選択用トランジスタT₄は、そのゲート端子に第m行選択制御信号S_{select,m}を入力し、その第m行選択制御信号S_{select,m}がハイレベルであるときに、増幅用トランジスタT₁から出力される電圧値を外部の配線L_{1,n}へ出力する。

【0043】

このように構成される各画素部P_{m,n}は、転送制御信号S_{trans}がローレベルであって第m行放電制御信号S_{reset,m}がハイレベルとなり、バイアス電位V_{bias}がスイッチSW_nを経て放電用トランジスタT₃に入力すると、増幅用トランジスタT₁のゲート端子の

寄生容量部の電荷が初期化され、第m行選択制御信号 $S_{select,m}$ がハイレベルであれば、その初期化状態にある増幅用トランジスタ T_1 から出力される電圧値（暗信号成分）が選択用トランジスタ T_4 を経て配線 $L_{1,n}$ に出力される。一方、第m行放電制御信号 $S_{reset,m}$ がローレベルであって、転送制御信号 S_{trans} および第m行選択制御信号 $S_{select,m}$ それがハイレベルであれば、フォトダイオード PD で発生した電荷は増幅用トランジスタ T_1 のゲート端子に入力して、その電荷の量に応じて増幅用トランジスタ T_1 から出力される電圧値（明信号成分）が選択用トランジスタ T_4 を経て配線 $L_{1,n}$ に出力される。

【0044】

電圧保持部 H_n は、第1保持部 $H_{n,1}$ および第2保持部 $H_{n,2}$ を含む。第1保持部 $H_{n,1}$ および第2保持部 $H_{n,2}$ それぞれは、互いに同様の構成であり、第n列にあるM個の画素部 $P_{1,n} \sim P_{M,n}$ それぞれの選択用トランジスタ T_4 から順次に出力される電圧値を入力して保持することができ、また、その保持している電圧値を出力することができる。

【0045】

第1保持部 $H_{n,1}$ は、トランジスタ $T_{1,1}$ 、トランジスタ $T_{1,2}$ および容量素子 C_1 を含む。容量素子 C_1 の一端は接地電位とされ、容量素子 C_1 の他端は、トランジスタ $T_{1,1}$ のドレイン端子およびトランジスタ $T_{1,2}$ のソース端子それぞれと接続されている。トランジスタ $T_{1,1}$ のソース端子は、配線 $L_{1,n}$ を介して画素部 $P_{m,n}$ の選択用トランジスタ T_4 と接続されている。トランジスタ $T_{1,2}$ のドレイン端子は、電圧フォロワ回路 F_1 と接続されている。このように構成される第1保持部 $H_{n,1}$ は、トランジスタ $T_{1,1}$ のゲート端子に入力する第1入力制御信号 $S_{input,1}$ がハイレベルであるときに、配線 $L_{1,n}$ を介して接続されている画素部 $P_{m,n}$ から出力される電圧値を容量素子 C_1 に保持させ、トランジスタ $T_{1,2}$ のゲート端子に入力する出力制御信号 $S_{output,n}$ がハイレベルであるときに、容量素子 C_1 に保持されている電圧値 $V_{n,1}$ を電圧フォロワ回路 F_1 へ出力する。

【0046】

第2保持部 $H_{n,2}$ は、トランジスタ $T_{2,1}$ 、トランジスタ $T_{2,2}$ および容量素子 C_2 を含む。容量素子 C_2 の一端は接地電位とされ、容量素子 C_2 の他端は、トランジスタ $T_{2,1}$ のドレイン端子およびトランジスタ $T_{2,2}$ のソース端子それぞれと接続されている。トランジスタ $T_{2,1}$ のソース端子は、配線 $L_{1,n}$ を介して画素部 $P_{m,n}$ の選択用トランジスタ T_4 と接続されている。トランジスタ $T_{2,2}$ のドレイン端子は、電圧フォロワ回路 F_2 と接続されている。このように構成される第2保持部 $H_{n,2}$ は、トランジスタ $T_{2,1}$ のゲート端子に入力する第2入力制御信号 $S_{input,2}$ がハイレベルであるときに、配線 $L_{1,n}$ を介して接続されている画素部 $P_{m,n}$ から出力される電圧値を容量素子 C_2 に保持させ、トランジスタ $T_{2,2}$ のゲート端子に入力する出力制御信号 $S_{output,n}$ がハイレベルであるときに、容量素子 C_2 に保持されている電圧値 $V_{n,2}$ を電圧フォロワ回路 F_2 へ出力する。

【0047】

第1保持部 $H_{n,1}$ および第2保持部 $H_{n,2}$ それぞれは、互いに異なるタイミングで動作する。例えば、第1保持部 $H_{n,1}$ は、配線 $L_{1,n}$ を介して接続されている画素部 $P_{m,n}$ において転送制御信号 S_{trans} がローレベルであって第m行放電制御信号 $S_{reset,m}$ および第m行選択制御信号 $S_{select,m}$ それがハイレベルであるときに増幅用トランジスタ T_1 から出力される電圧値（暗信号成分） $V_{n,1}$ を入力して保持する。一方、第2保持部 $H_{n,2}$ は、配線 $L_{1,n}$ を介して接続されている画素部 $P_{m,n}$ において第m行放電制御信号 $S_{reset,m}$ がローレベルであって転送制御信号 S_{trans} および第m行選択制御信号 $S_{select,m}$ それがハイレベルであるときに増幅用トランジスタ T_1 から出力される電圧値（明信号成分） $V_{n,2}$ を入力して保持する。

【0048】

なお、転送制御信号 S_{trans} 、第m行放電制御信号 $S_{reset,m}$ 、第m行選択制御信号 $S_{select,m}$

$S_{elect, m}$ 、第1入力制御信号 $S_{input, 1}$ 、第2入力制御信号 $S_{input, 2}$ および第n列出力制御信号 $S_{output, n}$ それぞれ、タイミング制御部50から出力される。

【0049】

次に、第1実施形態に係る光検出装置1の第2画素データ読出部30の構成について図5および図6を用いて説明する。

【0050】

図5は、第1実施形態に係る光検出装置1の第2画素データ読出部30の構成図である。第2画素データ読出部30は、N個の積分回路31₁～31_NおよびN個のスイッチ $SW_{1, 1}$ ～ $SW_{1, N}$ を有する。各積分回路31_nは、共通の構成を有していて、スイッチ SW_n から入力端に流入した電荷を蓄積する容量素子を有し、この容量素子に蓄積した電荷の量に応じた電圧値をスイッチ $SW_{1, n}$ へ出力する。第2画素データ読出部30は、N個のスイッチ $SW_{1, 1}$ ～ $SW_{1, N}$ が順次に閉じることで、N個の積分回路31₁～31_Nそれぞれから出力される電圧値を第2電圧値 $V_{2, m, n}$ として出力する。

【0051】

図6は、第1実施形態に係る光検出装置1の画素部 $P_{m, n}$ 、積分回路31_nおよびスイッチ SW_n それぞれの回路図である。この図では簡便の為に1つの画素部 $P_{m, n}$ 、1つの積分回路31_nおよび1つのスイッチ SW_n が代表して示されている。

【0052】

各積分回路31_nは、増幅器A、容量素子Cおよびスイッチ SW を有する。容量素子Cおよびスイッチ SW それぞれは、増幅器Aの入力端子と出力端子との間に並列的に設けられている。この容量素子Cの容量値は、画素部 $P_{m, n}$ の増幅用トランジスタ T_1 のゲート端子に形成された寄生容量部の容量値より大きい。また、容量素子Cの容量値は、寄生容量部の容量値の 2^K 倍（Kは1以上の整数）であるのが好適である。この積分回路31_nは、スイッチ SW が閉じているときには容量素子Cを初期化する。また、積分回路31_nは、スイッチ SW が開いているときには、配線 $L_{2, n}$ からスイッチ SW_n を経て入力端子に流入した電荷を容量素子Cに蓄積し、その容量素子Cに蓄積した電荷の量に応じた電圧値をスイッチ $SW_{1, n}$ へ出力する。

【0053】

各スイッチ SW_n は、画素部 $P_{m, n}$ の放電用トランジスタ T_3 のドレイン端子に接続された第1端と、画素部 $P_{m, n}$ の増幅用トランジスタ T_1 のゲート端子の電荷を初期化する為のバイアス電位 V_{bias} と接続される第2端と、積分回路31_nの入力端子と接続された第3端とを有する。そして、スイッチ SW_n は、第1端と第2端との間または第1端と第3端との間を電気的に接続する接続切替部として作用する。スイッチ SW_n の第1端と第2端との間が電気的に接続されているときには、バイアス電位 V_{bias} は、スイッチ SW_n を経て、画素部 $P_{m, n}$ の放電用トランジスタ T_3 に供給される。一方、スイッチ SW_n の第1端と第3端との間が電気的に接続されているときには、画素部 $P_{m, n}$ のフォトダイオードPDで発生した電荷は、放電用トランジスタ T_3 およびスイッチ SW_n を経て、積分回路31_nの入力端子へ移動する。

【0054】

なお、スイッチ SW 、 SW_n 、 $SW_{1, n}$ それぞれの開閉動作を制御する為の制御信号は、タイミング制御部50から出力される。また、スイッチ SW_n は、第1端と第2端との間および第1端と第3端との間の何れもが電気的に接続されない状態もある。

【0055】

次に、第1実施形態に係る光検出装置1のデータ出力部40の構成について図7および図8を用いて説明する。

【0056】

図7は、第1実施形態に係る光検出装置1のデータ出力部40の1構成例を示す図である。この図に示されるデータ出力部40は、A/D変換回路41₁、41₂および選択出力部42を有する。A/D変換回路41₁は、第1画素データ読出部20から出力される第1電圧値 $V_{1, m, n}$ を入力してA/D変換し、この第1電圧値 $V_{1, m, n}$ に応じた第1

デジタル値 $D_{1,m,n}$ を出力する。A/D変換回路412は、第2画素データ読出部30から出力される第2電圧値 $V_{2,m,n}$ を入力してA/D変換し、この第2電圧値 $V_{2,m,n}$ に応じた第2デジタル値 $D_{2,m,n}$ を出力する。

【0057】

なお、各積分回路31nの容量素子Cの容量値が画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部の容量値の 2^k 倍であることに対応して、A/D変換回路411への入力電圧値が或る値Vであるときの第1デジタル値と、A/D変換回路412への入力電圧値が $V/2^k$ であるときの第2デジタル値とは、互いに等しい。

【0058】

選択出力部42は、これら第1デジタル値 $D_{1,m,n}$ および第2デジタル値 $D_{2,m,n}$ を入力し、第1デジタル値 $D_{1,m,n}$ と基準値とを大小比較した結果に基づいて第1デジタル値 $D_{1,m,n}$ および第2デジタル値 $D_{2,m,n}$ のうち一方を選択し、その選択した値をデジタル値 $D_{m,n}$ として出力する。

【0059】

具体的には、基準値は、第1画素データ読出部20から出力される第1電圧値の飽和値に対応するデジタル値、または、これより幾らか小さいデジタル値、に設定される。つまり、第1デジタル値 $D_{1,m,n}$ と基準値とを大小比較することで、画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部が飽和しているか否かが判定され得る。そして、選択出力部42は、第1デジタル値 $D_{1,m,n}$ が基準値より小さいときには、第1デジタル値 $D_{1,m,n}$ をデジタル値 $D_{m,n}$ として出力し、一方、第1デジタル値 $D_{1,m,n}$ が基準値以上であるときには、第2デジタル値 $D_{2,m,n}$ をデジタル値 $D_{m,n}$ として出力する。

【0060】

なお、第1デジタル値 $D_{1,m,n}$ と基準値とを大小比較するのでは無く、第2デジタル値 $D_{2,m,n}$ と基準値とを大小比較してもよいし、また、第1電圧値 $V_{1,m,n}$ または第2電圧値 $V_{2,m,n}$ と基準値とを大小比較してもよい。これら何れの場合にも、基準値は、画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部が飽和しているか否かを判定し得る値に設定される。

【0061】

このように、画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部が飽和していないとき、すなわち、画素部 $P_{m,n}$ への入射光の強度が比較的小さいときには、第1デジタル値 $D_{1,m,n}$ (すなわち、画素部 $P_{m,n}$ の選択用トランジスタ T_4 から出力されて第1画素データ20により読み出された第1電圧値 $V_{1,m,n}$ のA/D変換結果) がデータ出力部40からデジタル値 $D_{m,n}$ として出力されるので、高感度で光検出が可能である。一方、画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部が飽和しているとき (または、飽和寸前の状態であるとき) 、すなわち、画素部 $P_{m,n}$ への入射光の強度が比較的大きいときには、第2デジタル値 $D_{2,m,n}$ (すなわち、画素部 $P_{m,n}$ の放電用トランジスタ T_3 から出力されて第2画素データ30により読み出された第2電圧値 $V_{2,m,n}$ のA/D変換結果) がデータ出力部40からデジタル値 $D_{m,n}$ として出力されるので、高ダイナミックレンジで光検出が可能である。したがって、第1実施形態に係る光検出装置1は、高感度かつ高ダイナミックレンジで撮像することができる。

【0062】

図8は、第1実施形態に係る光検出装置1のデータ出力部40の他の構成例を示す図である。この図に示されるデータ出力部40は、選択出力部43およびA/D変換回路44を有する。選択出力部43は、第1画素データ読出部20から出力される第1電圧値 $V_{1,m,n}$ と第2画素データ読出部30から出力される第2電圧値 $V_{2,m,n}$ とを入力し、第1電圧値 $V_{1,m,n}$ と基準値とを大小比較した結果に基づいて、第1電圧値 $V_{1,m,n}$ および第2電圧値 $V_{2,m,n}$ のうち一方を選択して出力する。

【0063】

具体的には、基準値は、第1画素データ読出部20から出力される第1電圧値の飽和値、または、これより幾らか小さい値、に設定される。つまり、第1電圧値 $V_{1,m,n}$ と基準値とを大小比較することで、画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部が飽和しているか否かが判定

され得る。そして、選択出力部43は、第1電圧値 $V_{1,m,n}$ が基準値より小さいときは第1電圧値 $V_{1,m,n}$ を出力し、一方、第1電圧値 $V_{1,m,n}$ が基準値以上であるときは第2電圧値 $V_{2,m,n}$ を出力する。

【0064】

なお、第1電圧値 $V_{1,m,n}$ と基準値とを大小比較するのでは無く、第2電圧値 $V_{2,m,n}$ と基準値とを大小比較してもよい。この場合にも、基準値は、画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部が飽和しているか否かを判定し得る値に設定される。

【0065】

A/D変換回路44は、選択出力部43から出力される電圧値を入力してA/D変換し、この電圧値に応じたデジタル値 $D_{m,n}$ を出力する。なお、各積分回路31nの容量素子Cの容量値が画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部の容量値の 2^K 倍であることに対応して、A/D変換回路44は、第1画素データ読出部20から出力される第1電圧値 $V_{1,m,n}$ をA/D変換する場合には、そのA/D変換により得られたデジタル値をデジタル値 $D_{m,n}$ として出力し、その一方、第2画素データ読出部30から出力される第2電圧値 $V_{2,m,n}$ をA/D変換する場合には、そのA/D変換により得られたデジタル値をKビットだけ上位にシフトしたものをデジタル値 $D_{m,n}$ として出力する。

【0066】

このように、画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部が飽和していないとき、すなわち、画素部 $P_{m,n}$ への入射光の強度が比較的小さいときには、画素部 $P_{m,n}$ の選択用トランジスタ T_4 から出力されて第1画素データ20により読み出された第1電圧値 $V_{1,m,n}$ のA/D変換結果がデータ出力部40からデジタル値 $D_{m,n}$ として出力されるので、高感度で光検出が可能である。一方、画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部が飽和しているとき（または、飽和寸前の状態であるとき）、すなわち、画素部 $P_{m,n}$ への入射光の強度が比較的大きいときには、画素部 $P_{m,n}$ の放電用トランジスタ T_3 から出力されて第2画素データ30により読み出された第2電圧値 $V_{2,m,n}$ のA/D変換結果がデータ出力部40からデジタル値 $D_{m,n}$ として出力されるので、高ダイナミックレンジで光検出が可能である。したがって、第1実施形態に係る光検出装置1は、高感度かつ高ダイナミックレンジで撮像をすることができる。

【0067】

次に、第1実施形態に係る光検出装置1の画素部 $P_{m,n}$ の構成について図9および図10を用いて説明する。

【0068】

図9は、第1実施形態に係る光検出装置1の画素部 $P_{m,n}$ の構成図である。この図において、フォトダイオードPDおよび転送用トランジスタ T_2 については半導体の断面図として示され、残部は回路図として示されている。この図に示されるように、フォトダイオードPDは、埋込型のものであって、p領域101と、このp領域101の上のn⁻領域102と、このn⁻領域102の上のp⁺領域103と、を含んで構成される。p領域101とn⁻領域102とはp_n接合を形成しており、n⁻領域102とp⁺領域103ともp_n接合を形成している。また、n⁻領域102の一部は半導体層表面に達している。

【0069】

転送用トランジスタ T_2 は、p領域101の上のn領域104と、n⁻領域102のうち半導体層表面に達している部分と、これらの間の領域であって絶縁層105上に形成されたゲート電極106と、を含んで構成される。n領域104は、增幅用トランジスタT1のゲート端子と電気的に接続され、放電用トランジスタT3のソース端子と電気的に接続されている。p領域101とn領域104とは、p_n接合を形成しており、画素部 $P_{m,n}$ 内においてフォトダイオードPDで発生した電荷を蓄積する寄生容量部を構成している。

【0070】

このようにフォトダイオードPDが埋込型のものである場合には、リーク電流の発生が

抑制される。また、フォトダイオードPDで発生した電荷を寄生容量部へ転送する期間に、フォトダイオードPDの逆バイアス電圧を大きくすることで、フォトダイオードPDのpn接合部における空乏層を完全なものとして、フォトダイオードPDの接合容量値を殆ど零にすることができるので、フォトダイオードPDで発生した電荷を殆ど完全に寄生容量部へ転送することができる。したがって、フォトダイオードPDが埋込型のものである場合には、光検出のS/N比向上および高感度化に有効である。

【0071】

図10は、第1実施形態に係る光検出装置1の画素部 $P_{m,n}$ の他の構成を示す回路図である。この図に示される画素部 $P_{m,n}$ は、図4および図6で示された構成に加えて遮断用トランジスタ T_5 を更に備えている。遮断用トランジスタ T_5 は、フォトダイオードPDと転送用トランジスタ T_2 との間に設けられていて、飽和領域で動作し得るような電圧値がゲート端子に印加される。これにより、この画素部 $P_{m,n}$ では、フォトダイオードPDの接合容量が増幅用トランジスタ T_1 のゲート端子の電位に与える影響が抑制される。したがって、この場合にも、光検出のS/N比向上および高感度化に有効である。

【0072】

次に、第1実施形態に係る光検出装置1の動作例について説明する。図11は、第1実施形態に係る光検出装置1の動作例を説明するタイミングチャートである。この図は、第1行の各画素部 $P_{1,n}$ および第2行の各画素部 $P_{2,n}$ それぞれのデータを読み出す時間範囲を示している。

【0073】

この図には、上から順に、各画素部 $P_{m,n}$ の放電用トランジスタ T_3 のゲート端子に入力する第m行放電制御信号 $S_{reset,m}$ 、各画素部 $P_{m,n}$ の転送用トランジスタ T_2 のゲート端子に入力する転送制御信号 S_{trans} 、第1行の画素部 $P_{1,n}$ の選択用トランジスタ T_4 のゲート端子に入力する第1行選択制御信号 $S_{select,1}$ 、および、第2行の画素部 $P_{2,n}$ の選択用トランジスタ T_4 のゲート端子に入力する第2行選択制御信号 $S_{select,2}$ 、それぞれが示されている。

【0074】

続いて、各電圧保持部 H_n の第1保持部 $H_{n,1}$ のトランジスタ $T_{1,1}$ のゲート端子に入力する第1入力制御信号 $S_{input,1}$ 、各電圧保持部 H_n の第2保持部 $H_{n,2}$ のトランジスタ $T_{2,1}$ のゲート端子に入力する第2入力制御信号 $S_{input,2}$ 、第1列の電圧保持部 H_1 のトランジスタ $T_{1,2}$ および $T_{2,2}$ それぞれのゲート端子に入力する第1列出力制御信号 $S_{output,1}$ 、第N列の電圧保持部 H_N のトランジスタ $T_{1,2}$ および $T_{2,2}$ それぞれのゲート端子に入力する第N列出力制御信号 $S_{output,N}$ 、および、第1画素データ読出部20から出力される第1電圧値 $V_{1,m,n}$ 、それぞれが示されている。

【0075】

更に続いて、各スイッチ SW_n のバイアス電位 V_{bias} 供給動作、各スイッチ SW_n の電荷転送動作、各積分回路 31_n のスイッチ SW の開閉、第1列のスイッチ $SW_{1,1}$ の開閉、第N列のスイッチ $SW_{1,N}$ の開閉、第2画素データ読出部30から出力される第2電圧値 $V_{2,m,n}$ 、および、データ出力部40から出力されるデジタル値 $D_{m,n}$ 、それぞれが示されている。

【0076】

時刻 $t_{1,0}$ 前において、各画素部 $P_{m,n}$ に入力している放電制御信号 $S_{reset,m}$ 、転送制御信号 S_{trans} および第n行選択制御信号 $S_{select,n}$ それぞれはローレベルである。また、第1画素データ読出部20の各電圧保持部 H_n に入力している第1入力制御信号 $S_{input,1}$ 、第2入力制御信号 $S_{input,2}$ および第n列出力制御信号 $S_{output,n}$ それぞれもローレベルである。

【0077】

時刻 $t_{1,0}$ から時刻 $t_{2,0}$ までの間に第1行の各画素部 $P_{1,n}$ のデータの読み出しが行なわれる。画素部 $P_{1,n}$ において、放電制御信号 $S_{reset,m}$ は、時刻 $t_{1,0}$ にハイレベルに転じて、時刻 $t_{1,0}$ より後の時刻 $t_{1,1}$ にローレベルに転じる。転送制御信号 S_{tr}

a_{ns} は、時刻 $t_{1,1}$ より後の時刻 $t_{1,2}$ にハイレベルに転じて、時刻 $t_{1,2}$ より後の時刻 $t_{1,3}$ にローレベルに転じる。第1行選択制御信号 $S_{select,1}$ は、時刻 $t_{1,0}$ にハイレベルに転じる。スイッチ SW_n は、時刻 $t_{1,0}$ から時刻 $t_{1,1}$ までの間にバイアス電位 V_{bias} を各画素部 $P_{m,n}$ に供給する。

【0078】

第1画素データ読出部20の各電圧保持部 H_n において、第1入力制御信号 $S_{input,1}$ は、放電制御信号 $S_{reset,m}$ がローレベルに転じる時刻 $t_{1,1}$ から、転送制御信号 S_{trans} がハイレベルに転じる時刻 $t_{1,2}$ までの、間にある一定期間だけハイレベルとなる。これにより、この間に画素部 $P_{1,n}$ から配線 $L_{1,n}$ に出力される電圧値（暗信号成分）は、電圧保持部 H_n の第1保持部 $H_{n,1}$ により保持される。

【0079】

また、第1画素データ読出部20の各電圧保持部 H_n において、第2入力制御信号 $S_{input,2}$ は、転送制御信号 S_{trans} がハイレベルである時刻 $t_{1,2}$ から時刻 $t_{1,3}$ までの間の一定期間だけハイレベルとなる。これにより、この間に画素部 $P_{1,n}$ から配線 $L_{1,n}$ に出力される電圧値（明信号成分）は、電圧保持部 H_n の第2保持部 $H_{n,2}$ により保持される。

【0080】

そして、時刻 $t_{1,3}$ より後の時刻 $t_{1,4}$ から時刻 $t_{1,5}$ までの間に、出力制御信号 $S_{output,1} \sim S_{output,N}$ それぞれは、順次に一定期間だけハイレベルとなる。第 n 列出力制御信号 $S_{output,n}$ がハイレベルである期間には、電圧保持部 H_n に保持されていた第1行第 n 列の画素部 $P_{1,n}$ の暗信号成分および明信号成分が電圧保持部 H_n から出力され、これら暗信号成分と明信号成分との差が減算回路 S により求められて、画素部 $P_{1,n}$ に入射した光の強度に応じた第1電圧値 $V_{1,1,n}$ が第1画素データ読出部20から出力される。このようにして、時刻 $t_{1,4}$ から時刻 $t_{1,5}$ までの間に、第1行の N 個の画素部 $P_{1,1} \sim P_{1,N}$ それぞれに入射した光の強度に応じた第1電圧値 $V_{1,1,1} \sim V_{1,1,N}$ が第1画素データ読出部20から順次に出力される。なお、この期間に出力される各電圧値 $V_{1,1,n}$ のレベルは、画素部 $P_{1,n}$ に入射した光の強度に応じたレベルであり、一般には n 値により異なる。その後、時刻 $t_{1,5}$ に第1行選択制御信号 $S_{select,1}$ はローレベルに転じる。以上により、第1行の各画素部 $P_{1,n}$ のデータの読み出しが終了する。

【0081】

続いて、時刻 $t_{2,0}$ から時刻 $t_{3,0}$ までの間に第2行の各画素部 $P_{2,n}$ のデータの読み出しが行なわれる。画素部 $P_{2,n}$ において、放電制御信号 $S_{reset,m}$ は、時刻 $t_{2,0}$ にハイレベルに転じて、時刻 $t_{2,0}$ より後の時刻 $t_{2,1}$ にローレベルに転じる。転送制御信号 S_{trans} は、時刻 $t_{2,1}$ より後の時刻 $t_{2,2}$ にハイレベルに転じて、時刻 $t_{2,2}$ より後の時刻 $t_{2,3}$ にローレベルに転じる。第2行選択制御信号 $S_{select,2}$ は、時刻 $t_{2,0}$ にハイレベルに転じる。スイッチ SW_n は、時刻 $t_{2,0}$ から時刻 $t_{2,1}$ までの間にバイアス電位 V_{bias} を各画素部 $P_{m,n}$ に供給する。

【0082】

第1画素データ読出部20の各電圧保持部 H_n において、第1入力制御信号 $S_{input,1}$ は、放電制御信号 $S_{reset,m}$ がローレベルに転じる時刻 $t_{2,1}$ から、転送制御信号 S_{trans} がハイレベルに転じる時刻 $t_{2,2}$ までの、間にある一定期間だけハイレベルとなる。これにより、この間に画素部 $P_{2,n}$ から配線 $L_{1,n}$ に出力される電圧値（暗信号成分）は、電圧保持部 H_n の第1保持部 $H_{n,1}$ により保持される。

【0083】

また、第1画素データ読出部20の各電圧保持部 H_n において、第2入力制御信号 $S_{input,2}$ は、転送制御信号 S_{trans} がハイレベルである時刻 $t_{2,2}$ から時刻 $t_{2,3}$ までの間の一定期間だけハイレベルとなる。これにより、この間に画素部 $P_{2,n}$ から配線 $L_{1,n}$ に出力される電圧値（明信号成分）は、電圧保持部 H_n の第2保持部 $H_{n,2}$ により保持される。

【0084】

そして、時刻 t_{23} より後の時刻 t_{24} から時刻 t_{25} までの間に、出力制御信号 $S_{output, 1} \sim S_{output, N}$ それぞれは、順次に一定期間だけハイレベルとなる。第 n 列出力制御信号 $S_{output, n}$ がハイレベルである期間には、電圧保持部 H_n に保持されていた第 2 行第 n 列の画素部 $P_{2, n}$ の暗信号成分および明信号成分が電圧保持部 H_n から出力され、これら暗信号成分と明信号成分との差が減算回路 S により求められて、画素部 $P_{2, n}$ に入射した光の強度に応じた第 1 電圧値 $V_{1, 2, n}$ が第 1 画素データ読出部 20 から出力される。このようにして、時刻 t_{24} から時刻 t_{25} までの間に、第 2 行の N 個の画素部 $P_{2, 1} \sim P_{2, N}$ それぞれに入射した光の強度に応じた第 1 電圧値 $V_{1, 2, 1} \sim V_{1, 2, N}$ が第 1 画素データ読出部 20 から順次に出力される。なお、この期間に出力される各電圧値 $V_{1, 2, n}$ のレベルは、画素部 $P_{2, n}$ に入射した光の強度に応じたレベルであり、一般には n 値により異なる。その後、時刻 t_{25} に第 2 行選択制御信号 $S_{select, 2}$ はローレベルに転じる。以上により、第 2 行の各画素部 $P_{2, n}$ のデータの読み出しが終了する。

【0085】

以降も同様にして第 1 画素データ読出部 20 により順次に各行の画素部 $P_{m, n}$ のデータが読み出されていく。このようにして、第 1 画素データ読出部 20 により、第 1 行～第 M 行それぞれについて順次に、各行の N 個の画素部 $P_{m, 1} \sim P_{m, N}$ それぞれに入射した光の強度に応じた第 1 電圧値 $V_{1, m, 1} \sim V_{1, m, N}$ が順次に出力される。また、この第 1 画素データ読出部 20 による第 1 電圧値 $V_{1, m, n}$ の読み出しと並列的に、第 2 画素データ読出部 30 による第 2 電圧値 $V_{2, m, n}$ の読み出しが以下のように行なわれる。

【0086】

第 2 画素データ読出部 30 は以下のように動作する。時刻 t_{10} から時刻 t_{11} までの間に、各積分回路 31_n のスイッチ SW は閉じて、各積分回路 31_n の容量素子 C は放電される。転送制御信号 S_{trans} がハイレベルである時刻 t_{12} から時刻 t_{13} までの期間のうち、第 2 入力制御信号 $S_{input, 2}$ が一旦ハイレベルになってローレベルに転じた後の期間に、放電制御信号 $S_{reset, m}$ が一旦ハイレベルになってローレベルになり、同時に各スイッチ SW_n が閉じて、第 1 行の画素部 $P_{1, n}$ の容量部に蓄積されていた電荷を、積分回路 31_n の容量素子 C へ移動させる。時刻 t_{14} から時刻 t_{15} までの間に、各スイッチ $SW_{1, n}$ それぞれは順次に一定期間だけ閉じる。スイッチ $SW_{1, n}$ が閉じている期間に、積分回路 31_n の容量素子 C に蓄積されていた電荷の量に応じた第 2 電圧値 $V_{2, 1, n}$ が第 2 画素データ読出部 30 から出力される。このようにして、時刻 t_{14} から時刻 t_{15} までの間に、第 1 行の N 個の画素部 $P_{1, 1} \sim P_{1, N}$ それぞれに入射した光の強度に応じた第 2 電圧値 $V_{2, 1, 1} \sim V_{2, 1, N}$ が第 2 画素データ読出部 30 から順次に出力される。以上により、第 1 行の各画素部 $P_{1, n}$ のデータの読み出しが終了する。

【0087】

続いて、時刻 t_{20} から時刻 t_{21} までの間に、各積分回路 31_n のスイッチ SW は閉じて、各積分回路 31_n の容量素子 C は放電される。転送制御信号 S_{trans} がハイレベルである時刻 t_{22} から時刻 t_{23} までの期間のうち、第 2 入力制御信号 $S_{input, 2}$ が一旦ハイレベルになってローレベルに転じた後の期間に、放電制御信号 $S_{reset, m}$ が一旦ハイレベルになってローレベルになり、同時に各スイッチ SW_n が閉じて、第 2 行の画素部 $P_{2, n}$ の容量部に蓄積されていた電荷を、積分回路 31_n の容量素子 C へ移動させる。時刻 t_{24} から時刻 t_{25} までの間に、各スイッチ $SW_{1, n}$ それぞれは順次に一定期間だけ閉じる。スイッチ $SW_{1, n}$ が閉じている期間に、積分回路 31_n の容量素子 C に蓄積されていた電荷の量に応じた第 2 電圧値 $V_{2, 2, n}$ が第 2 画素データ読出部 30 から出力される。このようにして、時刻 t_{24} から時刻 t_{25} までの間に、第 2 行の N 個の画素部 $P_{2, 1} \sim P_{2, N}$ それぞれに入射した光の強度に応じた第 2 電圧値 $V_{2, 2, 1} \sim V_{2, 2, N}$ が第 2 画素データ読出部 30 から順次に出力される。以上により、第 2 行の各画素部 $P_{2, n}$ のデータの読み出しが終了する。

【0088】

以降も同様にして第2画素データ読出部30により順次に各行の画素部 $P_{m,n}$ のデータが読み出されていく。このようにして、第2画素データ読出部30により、第1行～第M行それぞれについて順次に、各行のN個の画素部 $P_{m,1} \sim P_{m,N}$ それぞれに入射した光の強度に応じた第2電圧値 $V_{2,m,1} \sim V_{2,m,N}$ が順次に出力される。

【0089】

そして、データ出力部40は以下のように動作する。時刻 t_{14} から時刻 t_{15} までの期間に、第1画素データ読出部20により読み出された第1行の画素部 $P_{1,n}$ についての第1電圧値 $V_{1,1,n}$ がデータ出力部40に順次に入力するとともに、第2画素データ読出部30により読み出された第1行の画素部 $P_{1,n}$ についての第2電圧値 $V_{2,1,n}$ がデータ出力部40に順次に入力して、第1電圧値 $V_{1,1,n}$ または第2電圧値 $V_{2,1,n}$ がA/D変換された結果であるデジタル値 $D_{1,n}$ がデータ出力部40から順次に出力される。

【0090】

続いて、時刻 t_{24} から時刻 t_{25} までの期間に、第1画素データ読出部20により読み出された第2行の画素部 $P_{2,n}$ についての第1電圧値 $V_{1,2,n}$ がデータ出力部40に順次に入力するとともに、第2画素データ読出部30により読み出された第2行の画素部 $P_{2,n}$ についての第2電圧値 $V_{2,2,n}$ がデータ出力部40に順次に入力して、第1電圧値 $V_{1,2,n}$ または第2電圧値 $V_{2,2,n}$ がA/D変換された結果であるデジタル値 $D_{2,n}$ がデータ出力部40から順次に出力される。

【0091】

以降も同様にして、第1行～第M行それぞれについて順次に、各行のN個の画素部 $P_{m,1} \sim P_{m,N}$ それぞれに入射した光の強度に応じたデジタル値 $D_{m,1} \sim D_{m,N}$ がデータ出力部40から順次に出力される。ここで、画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部が飽和していないとき、すなわち、画素部 $P_{m,n}$ への入射光の強度が比較的小さいときには、第1電圧値 $V_{1,m,n}$ がA/D変換された結果がデジタル値 $D_{m,n}$ として出力される。一方、画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部が飽和しているとき、すなわち、画素部 $P_{m,n}$ への入射光の強度が比較的大きいときには、第2電圧値 $V_{2,m,n}$ がA/D変換された結果がデジタル値 $D_{m,n}$ として出力される。したがって、第1実施形態に係る光検出装置1は、高感度かつ高ダイナミックレンジで入射光強度を検出することができる。

【0092】

なお、上記の動作例では、第1画素データ読出部20が第m行の画素部 $P_{m,n}$ からの出力電圧値を処理する期間に、第2画素データ読出部30が第m行の画素部 $P_{m,n}$ からの出力電荷を処理するものであった。しかし、第1画素データ読出部20が或る行の画素部 $P_{m,n}$ からの出力電圧値を処理する期間に、第2画素データ読出部30が他の行の画素部 $P_{m,n}$ からの出力電荷を処理するようにしてもよい。例えば、第1画素データ読出部20が第 $(m+1)$ 行の画素部 $P_{m,n}$ からの出力電圧値を処理する期間に、第2画素データ読出部30が第m行の画素部 $P_{m,n}$ からの出力電荷を処理するようにしてもよい。何れの場合にも、第1画素データ読出部および第2画素データ読出部が並列的に動作する場合には、フレームレートを低下させることなく撮像をすることができる。ただし、後者の場合には、第m行の画素部 $P_{m,n}$ へ入力される第m行放電制御信号 $S_{reset,m}$ は個々に設定され、また、先に第1画素データ読出部20から出力された第m行の画素部 $P_{m,n}$ についての第1電圧値 $V_{1,m,n}$ は、第m行の画素部 $P_{m,n}$ についての第2電圧値 $V_{2,m,n}$ が第2画素データ読出部30から出力されるまで記憶される。

【0093】

(第2実施形態)

次に、第2実施形態に係る光検出装置2について説明する。図12は、第2実施形態に係る光検出装置2の概略構成図である。既述した第1実施形態に係る光検出装置1と比較すると、この第2実施形態に係る光検出装置2は、第2画素データ読出部30に替えて第2画素データ読出部30Aを備える点、データ出力部40に替えてデータ出力部40Aを備える点、および、タイミング制御部50に替えてタイミング制御部50Aを備える点、

で相違する。

【0094】

第2実施形態では、第2画素データ読出部30Aは、データ出力部40Aに対して、第2電圧値 $V_{2,m,n}$ を出力するだけでなく、第3電圧値 $V_{3,m,n}$ をも出力する。第2電圧値 $V_{2,m,n}$ は、既述したように、画素部 $P_{m,n}$ 内のフォトダイオードPDで発生した電荷の量に対して線形関係にある値である。一方、第3電圧値 $V_{3,m,n}$ は、後述するように、画素部 $P_{m,n}$ 内のフォトダイオードPDで発生して第2画素データ読出部30Aに流入した電荷の流入量の対数値に応じた値である。第2画素データ読出部30Aから出力される第2電圧値 $V_{2,m,n}$ および第3電圧値 $V_{3,m,n}$ は、互いに異なるタイミングで出力されて、共通の配線を経てデータ出力部40Aへ入力してもよい。また、第2画素データ読出部30Aから出力される第2電圧値 $V_{2,m,n}$ および第3電圧値 $V_{3,m,n}$ は、互いに異なる配線を経てデータ出力部40Aへ入力してもよい。

【0095】

図13は、第2実施形態に係る光検出装置2の第2画素データ読出部30Aの構成図である。図5に示された第1実施形態における第2画素データ読出部30の構成と比較すると、この図13に示される第2実施形態における第2画素データ読出部30Aは、積分回路31nに対して並列的に設けられた対数圧縮回路32nを更に含む点で相違する。

【0096】

図14は、第2実施形態に係る光検出装置2の画素部 $P_{m,n}$ 、積分回路31n、対数圧縮回路32nおよびスイッチ SW_n それぞれの回路図である。対数圧縮回路32nは、積分回路31nの容量素子Cに対して並列的に設けられている。対数圧縮回路32nは、トランジスタ $T_{3,2}$ およびスイッチ $SW_{3,2}$ を有している。トランジスタ $T_{3,2}$ のソース端子は、スイッチ $SW_{3,2}$ を介して増幅器Aの入力端子と接続されている。トランジスタ $T_{3,2}$ のドレイン端子は、トランジスタ $T_{3,2}$ のゲート端子と直接に接続され、また、増幅器Aの出力端子とも接続されている。この対数圧縮回路32nは、スイッチ SW_n から流入した電荷を入力して、その入力した電荷の流入量の対数値に応じた第3電圧値 $V_{3,m,n}$ を出力することができる。

【0097】

ここで、画素部 $P_{m,n}$ 内の転送用トランジスタ T_2 のゲート端子に印加される転送制御信号 S_{trans} がハイレベルであり、放電用トランジスタ T_3 のゲート端子に印加される第m行放電制御信号 $S_{reset,m}$ もハイレベルであるとする。また、スイッチ SW_n が配線 $L_{2,n}$ と増幅器Aの入力端子とを接続していて、積分回路31n内のスイッチ SW が開いていて、対数圧縮回路32n内のスイッチ $SW_{3,2}$ が閉じているとする。このとき、画素部 $P_{m,n}$ 内のフォトダイオードPDへの光の入射に伴って対数圧縮回路32nに流入する電荷の流入量（すなわち電流）を I_{sh} とすると、対数圧縮回路32nから出力される第3電圧値 $V_{3,m,n}$ は、下記(1)式で表される。 k はボルツマン定数であり、 T は絶対温度であり、 q は電子の電荷であり、 I は定数である。

【0098】

$$V_{3,m,n} = (kT/q) \ln(I_{sh}/I) \quad \cdots (1)$$

このように、本実施形態では、第2画素データ読出部30Aは、画素部 $P_{m,n}$ 内のフォトダイオードPDで生じて積分回路31n内の容量素子Cに蓄積された電荷の量に応じた第2電圧値 $V_{2,m,n}$ を積分回路31nから出力するだけでなく、その電荷の量の対数値に応じた第3電圧値 $V_{3,m,n}$ を対数圧縮回路32nから出力する。また、第2画素データ読出部30Aは、第2電圧値 $V_{2,m,n}$ および第3電圧値 $V_{3,m,n}$ を、データ出力部40Aへ至る共通の配線へ互いに異なるタイミングで出力する。

【0099】

次に、第2実施形態に係る光検出装置2のデータ出力部40Aの構成について図15および図16を用いて説明する。

【0100】

図15は、第2実施形態に係る光検出装置2のデータ出力部40Aの1構成例を示す図
出証特2004-3099880

である。この図に示されるデータ出力部40Aは、図7に示されたものと略同様の構成であって、A/D変換回路41₁、41₂および選択出力部42を有する。ただし、第2実施形態では、A/D変換回路41₂は、第2画素データ読出部30Aから出力される第2電圧値V_{2,m,n}を入力してA/D変換し、この第2電圧値V_{2,m,n}に応じた第2デジタル値D_{2,m,n}を出力するとともに、第2画素データ読出部30Aから出力される第3電圧値V_{3,m,n}を入力してA/D変換し、この第3電圧値V_{3,m,n}に応じた第3デジタル値D_{3,m,n}を出力する。

【0101】

選択出力部42は、これら第1デジタル値D_{1,m,n}、第2デジタル値D_{2,m,n}および第3デジタル値D_{3,m,n}を入力し、第1デジタル値D_{1,m,n}と基準値とを大小比較した結果に基づいて、第1デジタル値D_{1,m,n}、第2デジタル値D_{2,m,n}および第3デジタル値D_{3,m,n}のうちの何れか1つを選択し、その選択した値をデジタル値D_{m,n}として出力する。なお、第1デジタル値D_{1,m,n}と基準値とを大小比較するのではなく、第2デジタル値D_{2,m,n}または第3デジタル値D_{3,m,n}と基準値とを大小比較してもよいし、また、第1電圧値V_{1,m,n}、第2電圧値V_{2,m,n}および第3電圧値V_{3,m,n}の何れかと基準値とを大小比較してもよい。基準値としては、画素部P_{m,n}の寄生容量部が飽和しているか否かを判定し得る第1基準値、および、積分回路31nの容量素子Cが飽和しているか否かを判定し得る第2基準値、の2つが用いられる。

【0102】

そして、画素部P_{m,n}の寄生容量部が飽和していないとき、すなわち、画素部P_{m,n}への入射光の強度が比較的小さいときには、第1デジタル値D_{1,m,n}（すなわち、画素部P_{m,n}の選択用トランジスタT₄から出力されて第1画素データ20により読み出された第1電圧値V_{1,m,n}のA/D変換結果）がデータ出力部40Aからデジタル値D_{m,n}として出力されるので、高感度で光検出が可能である。

【0103】

また、画素部P_{m,n}の寄生容量部が飽和しているとき（または、飽和寸前の状態であるとき）であって、積分回路31nの容量素子Cが飽和していないときには、第2デジタル値D_{2,m,n}（すなわち、画素部P_{m,n}の放電用トランジスタT₃から出力されて第2画素データ30Aの積分回路31nにより読み出された第2電圧値V_{2,m,n}のA/D変換結果）がデータ出力部40Aからデジタル値D_{m,n}として出力されるので、高ダイナミックレンジで光検出が可能である。

【0104】

さらに、積分回路31nの容量素子Cも飽和しているとき（または、飽和寸前の状態であるとき）、すなわち、画素部P_{m,n}への入射光の強度が比較的大きいときには、第3デジタル値D_{3,m,n}（すなわち、画素部P_{m,n}の放電用トランジスタT₃から出力されて第2画素データ30Aの対数圧縮回路32nにより読み出された第3電圧値V_{3,m,n}のA/D変換結果）がデータ出力部40Aからデジタル値D_{m,n}として出力されるので、更に高ダイナミックレンジで光検出が可能である。したがって、第2実施形態に係る光検出装置2は、高感度かつ更なる高ダイナミックレンジで撮像をすることができる。

【0105】

図16は、第2実施形態に係る光検出装置2のデータ出力部40Aの他の構成例を示す図である。この図に示されるデータ出力部40Aは、図8に示されたものと略同様の構成であって、選択出力部43およびA/D変換回路44を有する。ただし、第2実施形態では、選択出力部43は、第1画素データ読出部20から出力される第1電圧値V_{1,m,n}を入力するとともに、第2画素データ読出部30Aから出力される第2電圧値V_{2,m,n}および第3電圧値V_{3,m,n}を入力して、第1電圧値V_{1,m,n}と基準値とを大小比較した結果に基づいて、第1電圧値V_{1,m,n}、第2電圧値V_{2,m,n}および第3電圧値V_{3,m,n}のうちの何れか1つを選択して出力する。なお、第1電圧値V_{1,m,n}と基準値とを大小比較するのではなく、第2電圧値V_{2,m,n}または第3電圧値V_{3,m,n}と基準値とを大小比較してもよい。基準値としては、画素部P_{m,n}の寄生容量部が飽和している

か否かを判定し得る第1基準値、および、積分回路 31_n の容量素子Cが飽和しているか否かを判定し得る第2基準値、の2つが用いられる。

【0106】

そして、画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部が飽和していないとき、すなわち、画素部 $P_{m,n}$ への入射光の強度が比較的小さいときには、画素部 $P_{m,n}$ の選択用トランジスタ T_4 から出力されて第1画素データ20により読み出された第1電圧値 $V_{1,m,n}$ のA/D変換結果がデータ出力部40Aからデジタル値 $D_{m,n}$ として出力されるので、高感度で光検出が可能である。

【0107】

また、画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部が飽和しているとき（または、飽和寸前の状態であるとき）であって、積分回路 31_n の容量素子Cが飽和していないときには、画素部 $P_{m,n}$ の放電用トランジスタ T_3 から出力されて第2画素データ30Aの積分回路 31_n により読み出された第2電圧値 $V_{2,m,n}$ のA/D変換結果がデータ出力部40Aからデジタル値 $D_{m,n}$ として出力されるので、高ダイナミックレンジで光検出が可能である。

【0108】

さらに、積分回路 31_n の容量素子Cも飽和しているとき（または、飽和寸前の状態であるとき）、すなわち、画素部 $P_{m,n}$ への入射光の強度が比較的大きいときには、画素部 $P_{m,n}$ の放電用トランジスタ T_3 から出力されて第2画素データ30Aの対数圧縮回路 32_n により読み出された第3電圧値 $V_{3,m,n}$ のA/D変換結果がデータ出力部40Aからデジタル値 $D_{m,n}$ として出力されるので、更に高ダイナミックレンジで光検出が可能である。したがって、第2実施形態に係る光検出装置2は、高感度かつ更なる高ダイナミックレンジで撮像をすることができる。

【0109】

次に、第2実施形態に係る光検出装置2の動作例について説明する。図17は、第2実施形態に係る光検出装置2の動作例を説明するタイミングチャートである。この図は、第1行の各画素部 $P_{1,n}$ のデータを読み出す時間範囲を示している。図11に示された第1実施形態の場合のタイミングチャートと比較すると、この図17に示される第2実施形態の場合のタイミングチャートでは、各積分回路 31_n のスイッチSWの開閉に続いて、各対数圧縮回路 32_n のスイッチ $SW_{3,2}$ の開閉、第1列のスイッチ $SW_{1,1}$ の開閉、第N列のスイッチ $SW_{1,N}$ の開閉、第2画素データ読出部30Aから出力される第2電圧値 $V_{2,m,n}$ 、第2画素データ読出部30Aから出力される第3電圧値 $V_{3,m,n}$ 、および、データ出力部40Aから出力されるデジタル値 $D_{m,n}$ 、それぞれが順に示されている。なお、第2電圧値 $V_{2,m,n}$ と第3電圧値 $V_{3,m,n}$ とは、このタイミングチャートでは互いに別個に示されているが、スイッチ $W_{1,n}$ に接続される共通の配線へ、互いに異なるタイミングで出力される。

【0110】

時刻 t_{10} 前から時刻 t_{15} までの第2実施形態に係る光検出装置2の動作は、第1実施形態の場合と同様である。なお、この期間には、各対数圧縮回路 32_n のスイッチ $SW_{3,2}$ は開いている。

【0111】

時刻 t_{15} より後の時刻 t_{16} から、その後の時刻 t_{17} までの間に、各積分回路 31_n のスイッチSWは一定期間だけ閉じて、各積分回路 31_n の容量素子Cは放電される。時刻 t_{16} から、時刻 t_{17} より後の時刻 t_{18} までの間、各対数圧縮回路 32_n のスイッチ $SW_{3,2}$ は閉じて、放電制御信号 $S_{reset,m}$ および転送制御信号 S_{trans} がハイレベルになり、同時に各スイッチ SW_n が閉じて、第1行の画素部 $P_{1,n}$ のフォトダイオードPDで発生した電荷を各対数圧縮回路 32_n へ流入させる。また、時刻 t_{17} から時刻 t_{18} までの間に、各スイッチ $SW_{1,n}$ それぞれは順次に一定期間だけ閉じる。スイッチ $SW_{1,n}$ が閉じている期間に、対数圧縮回路 32_n に流入した電荷の量の対数値に応じた第3電圧値 $V_{3,1,n}$ が第2画素データ読出部30Aから出力される。このようにして、時刻 t_{17} から時刻 t_{18} までの間に、第1行のN個の画素部 $P_{1,1} \sim P_{1,N}$ それ

ぞれに入射した光の強度の対数値に応じた第3電圧値 $V_{3,1,1} \sim V_{3,1,N}$ が第2画素データ読出部30Aから順次に出力される。

【0112】

そして、データ出力部40Aでは、時刻 t_{14} から時刻 t_{15} までの間に第1画素データ読出部20から出力された第1電圧値 $V_{1,1,1} \sim V_{1,1,N}$ 、時刻 t_{14} から時刻 t_{15} までの間に第2画素データ読出部30Aから出力された第2電圧値 $V_{2,1,1} \sim V_{2,1,N}$ 、および、時刻 t_{17} から時刻 t_{18} までの間に第2画素データ読出部30Aから出力された第3電圧値 $V_{3,1,1} \sim V_{3,1,N}$ 、に基づいて、第1電圧値 $V_{1,1,n}$ 、第2電圧値 $V_{2,1,n}$ および第3電圧値 $V_{3,1,n}$ の何れか1つがA/D変換された結果であるデジタル値 $D_{1,n}$ がデータ出力部40Aから順次に出力される。なお、第3電圧値 $V_{3,1,n}$ が出力されるタイミングは、第1電圧値 $V_{1,1,n}$ および第2電圧値 $V_{2,1,n}$ が出力されるタイミングより遅れるので、先に出力された第1電圧値 $V_{1,1,n}$ および第2電圧値 $V_{2,1,n}$ （または、これらのA/D変換結果）を保持するデータ保持部が設けられる。

【0113】

以降も同様にして、第1行～第M行それぞれについて順次に、各行のN個の画素部 $P_{m,1} \sim P_{m,N}$ それぞれに入射した光の強度に応じたデジタル値 $D_{m,1} \sim D_{m,N}$ がデータ出力部40Aから順次に出力される。ここで、画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部が飽和していないとき、すなわち、画素部 $P_{m,n}$ への入射光の強度が比較的小さいときには、第1電圧値 $V_{1,m,n}$ がA/D変換された結果がデジタル値 $D_{m,n}$ として出力される。また、画素部 $P_{m,n}$ の寄生容量部が飽和しているときであって、積分回路31nの容量素子が飽和していないときには、第2電圧値 $V_{2,m,n}$ がA/D変換された結果がデジタル値 $D_{m,n}$ として出力される。さらに、積分回路31nの容量素子が飽和しているとき、すなわち、画素部 $P_{m,n}$ への入射光の強度が比較的大きいときには、第3電圧値 $V_{3,m,n}$ がA/D変換された結果がデジタル値 $D_{m,n}$ として出力される。したがって、第2実施形態に係る光検出装置2は、高感度かつ更なる高ダイナミックレンジで入射光強度を検出することができる。

【図面の簡単な説明】

【0114】

【図1】第1実施形態に係る光検出装置1の概略構成図である。

【図2】第1実施形態に係る光検出装置1の光検出部10の構成図である。

【図3】第1実施形態に係る光検出装置1の第1画素データ読出部20の構成図である。

【図4】第1実施形態に係る光検出装置1の画素部 $P_{m,n}$ 、電圧保持部 H_n およびスイッチ SW_n それぞれの回路図である。

【図5】第1実施形態に係る光検出装置1の第2画素データ読出部30の構成図である。

【図6】第1実施形態に係る光検出装置1の画素部 $P_{m,n}$ 、積分回路31nおよびスイッチ SW_n それぞれの回路図である。

【図7】第1実施形態に係る光検出装置1のデータ出力部40の1構成例を示す図である。

【図8】第1実施形態に係る光検出装置1のデータ出力部40の他の構成例を示す図である。

【図9】第1実施形態に係る光検出装置1の画素部 $P_{m,n}$ の構成図である。

【図10】第1実施形態に係る光検出装置1の画素部 $P_{m,n}$ の他の構成を示す回路図である。

【図11】第1実施形態に係る光検出装置1の動作例を説明するタイミングチャートである。

【図12】第2実施形態に係る光検出装置2の概略構成図である。

【図13】第2実施形態に係る光検出装置2の第2画素データ読出部30Aの構成図

である。

【図14】第2実施形態に係る光検出装置2の画素部 $P_{m,n}$ 、積分回路 31_n 、対数圧縮回路 32_n およびスイッチ SW_n それぞれの回路図である。

【図15】第2実施形態に係る光検出装置2のデータ出力部 $40A$ の1構成例を示す図である。

【図16】第2実施形態に係る光検出装置2のデータ出力部 $40A$ の他の構成例を示す図である。

【図17】第2実施形態に係る光検出装置2の動作例を説明するタイミングチャートである。

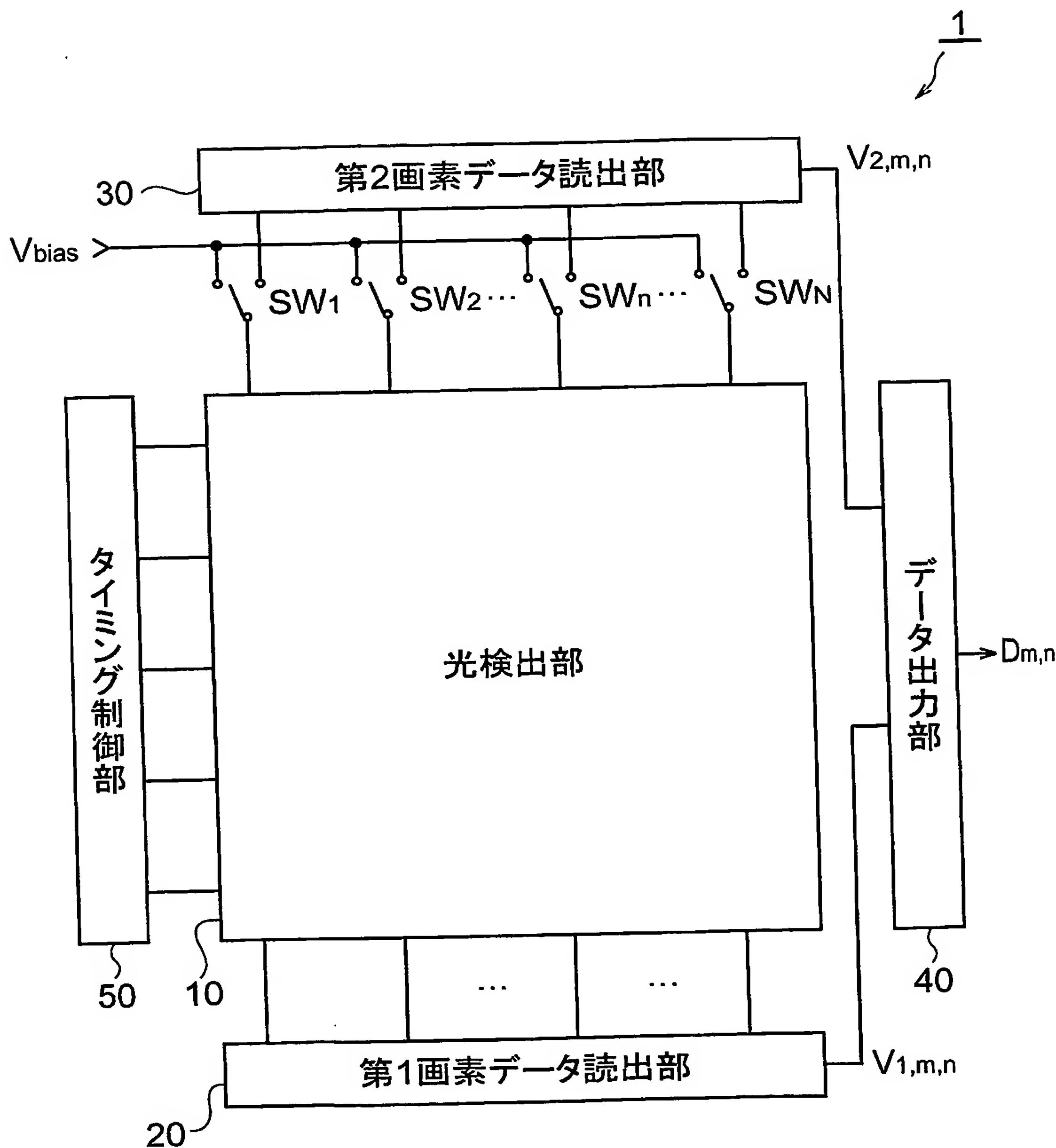
【符号の説明】

【0115】

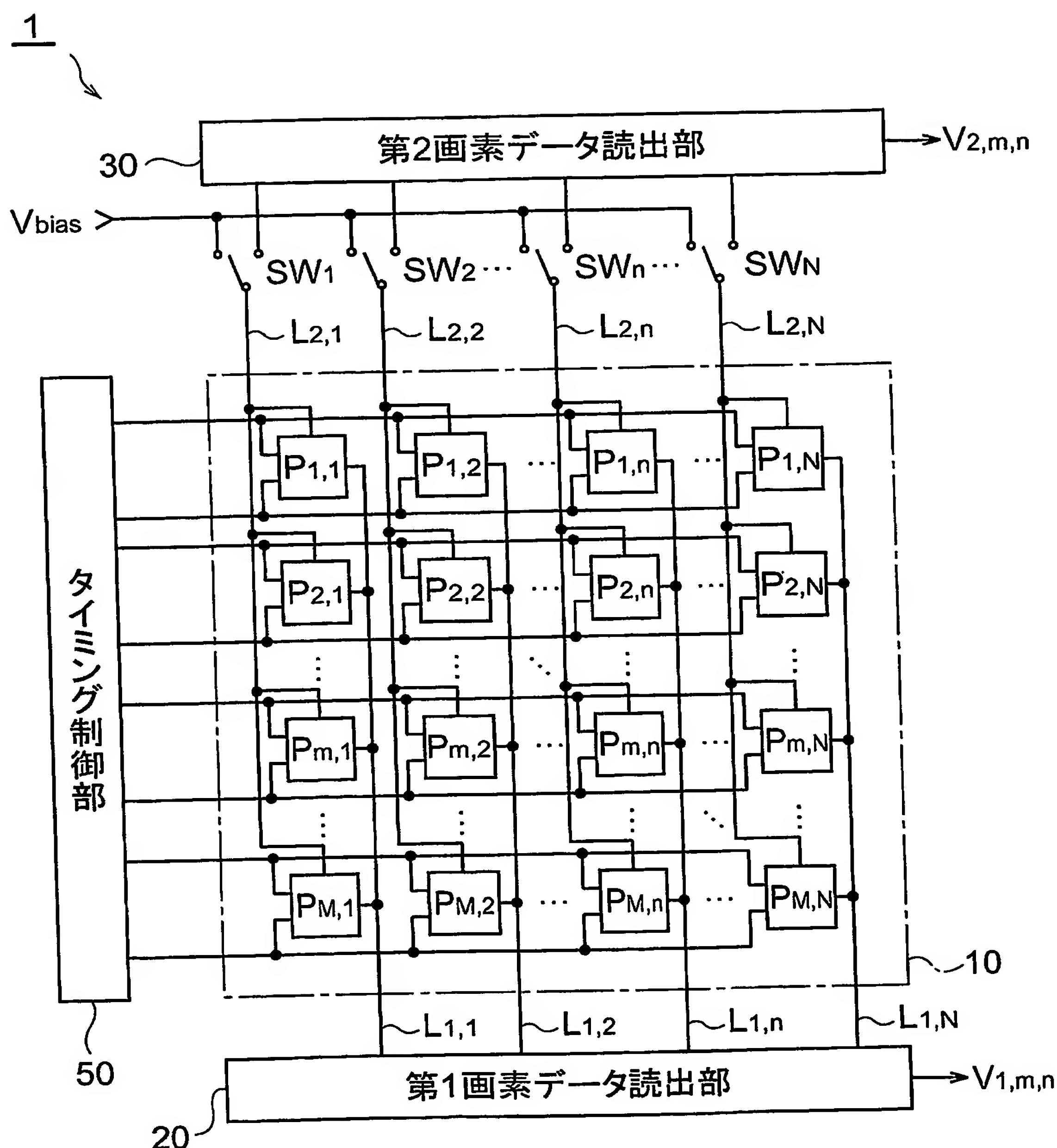
1, 2…光検出装置、10…光検出部、20…第1画素データ読出部、30, 30A…第2画素データ読出部、40, 40A…データ出力部、50, 50A…タイミング制御部

。

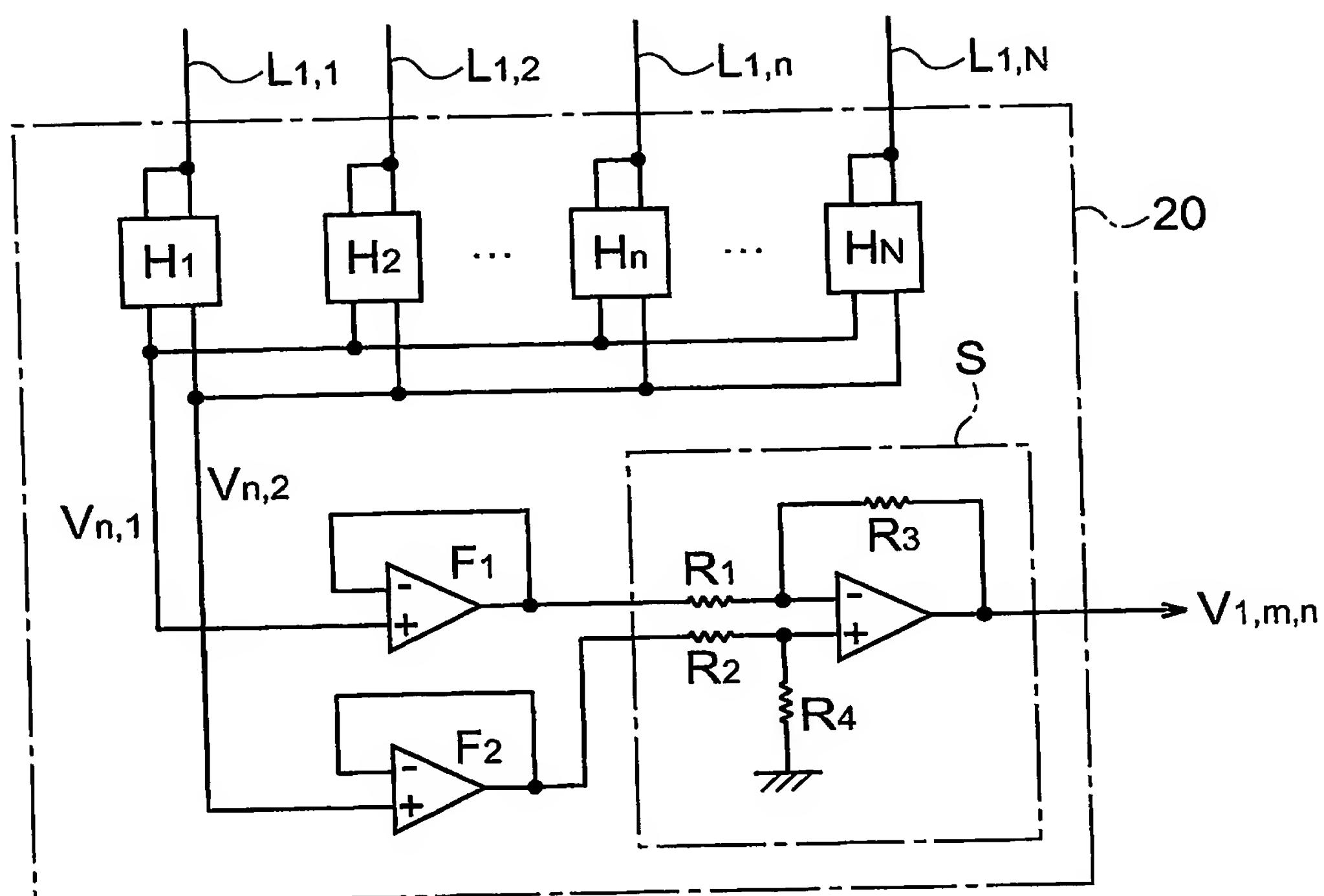
【書類名】 図面
【図 1】



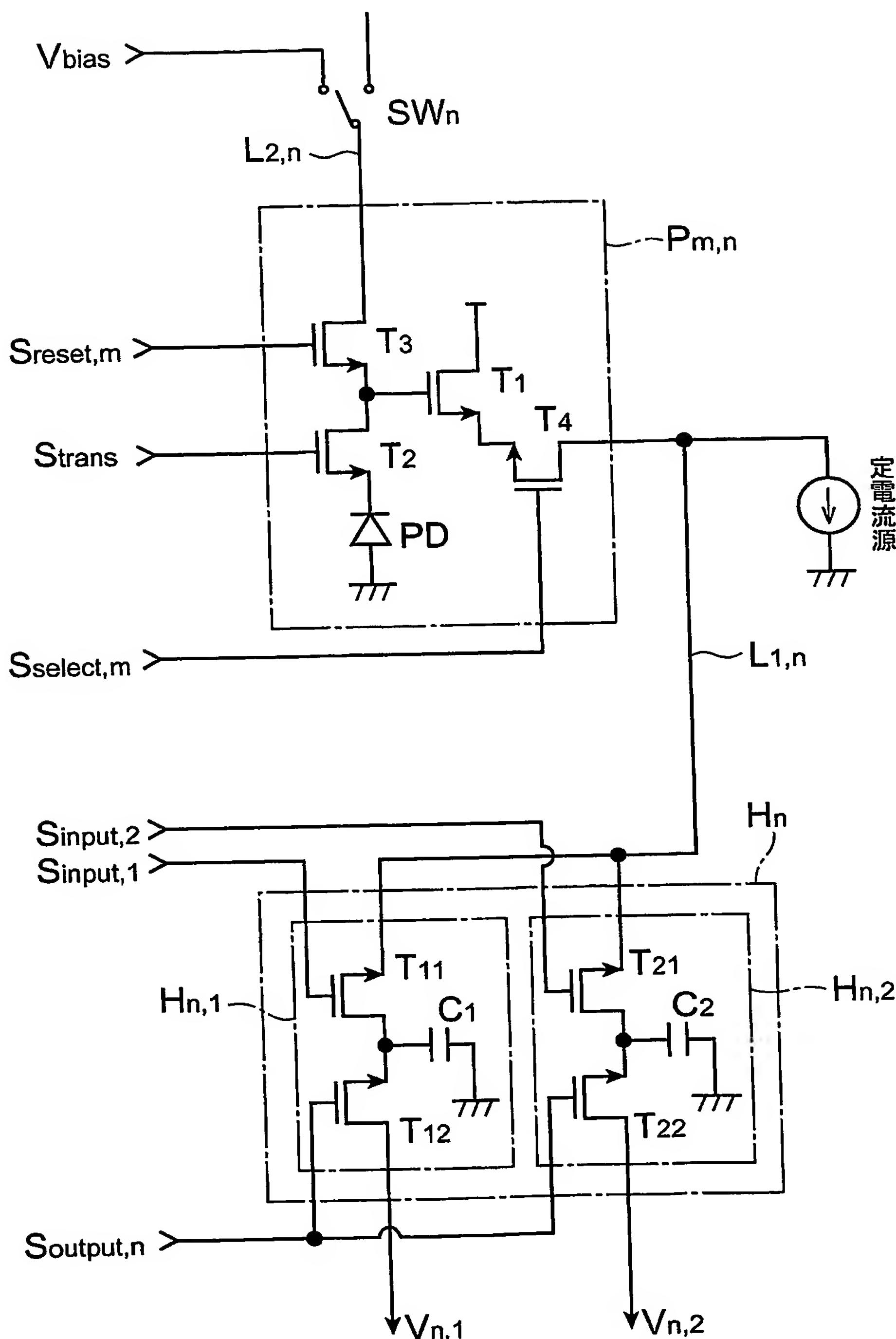
【図2】



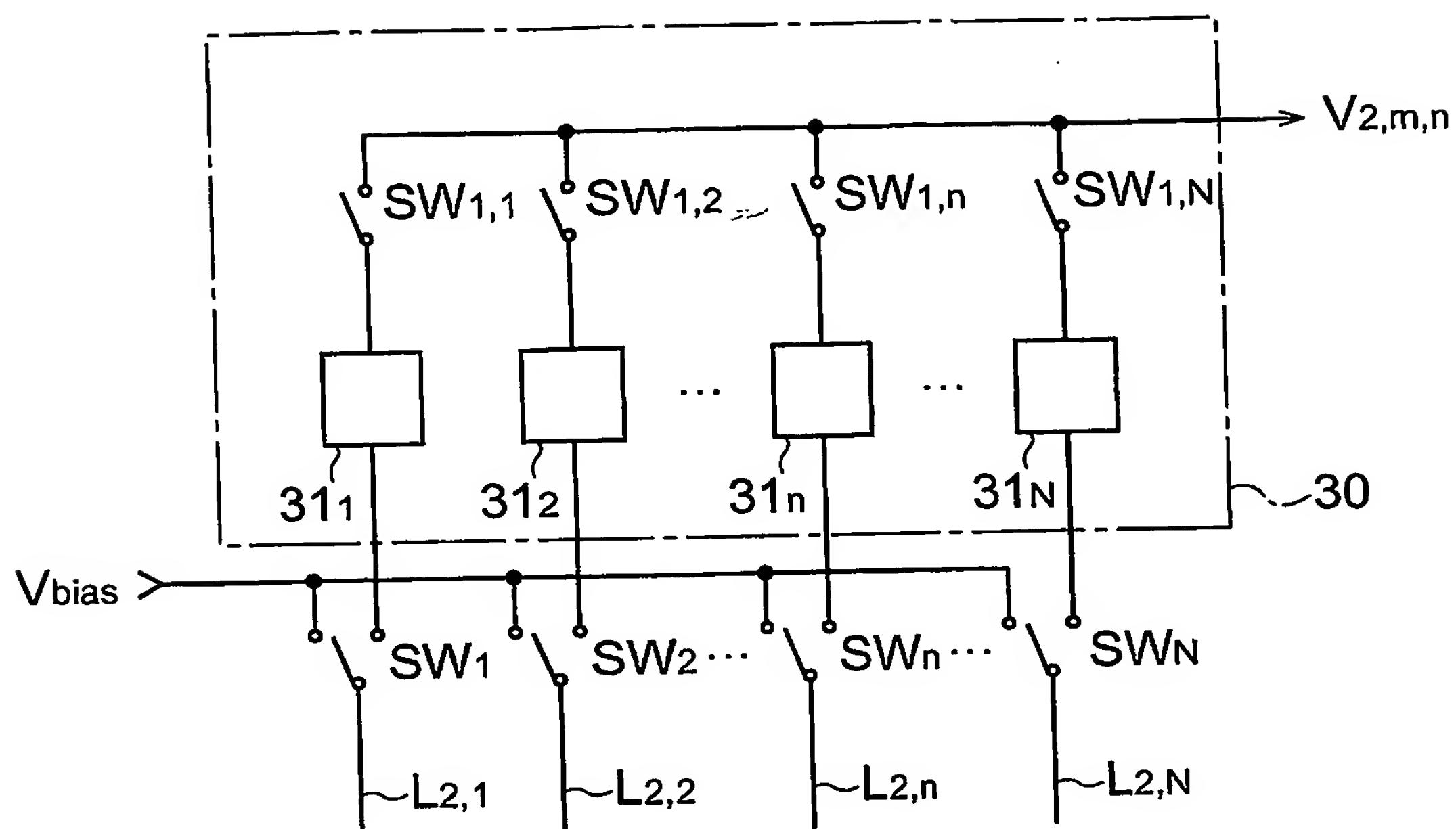
【圖 3】



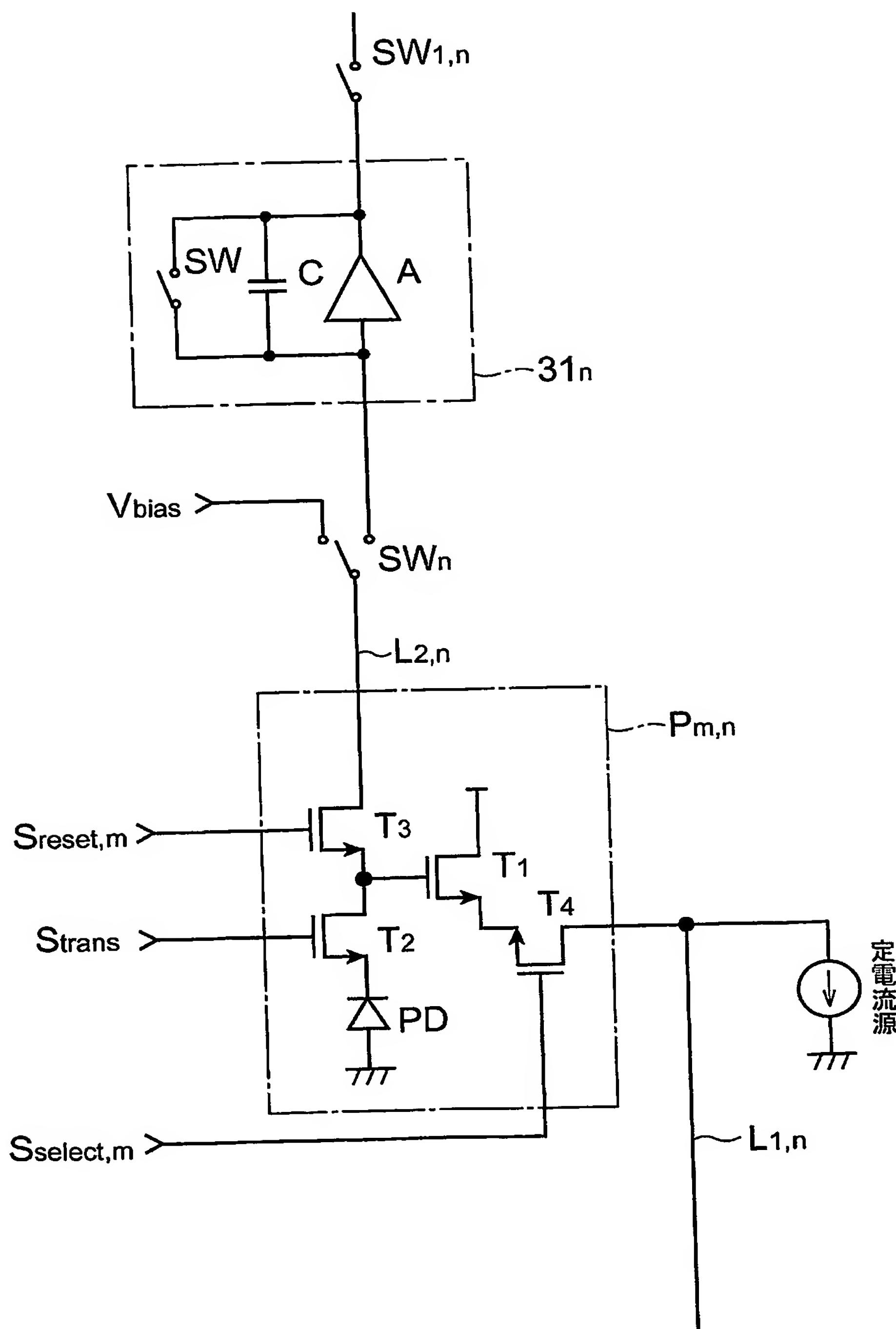
【図4】



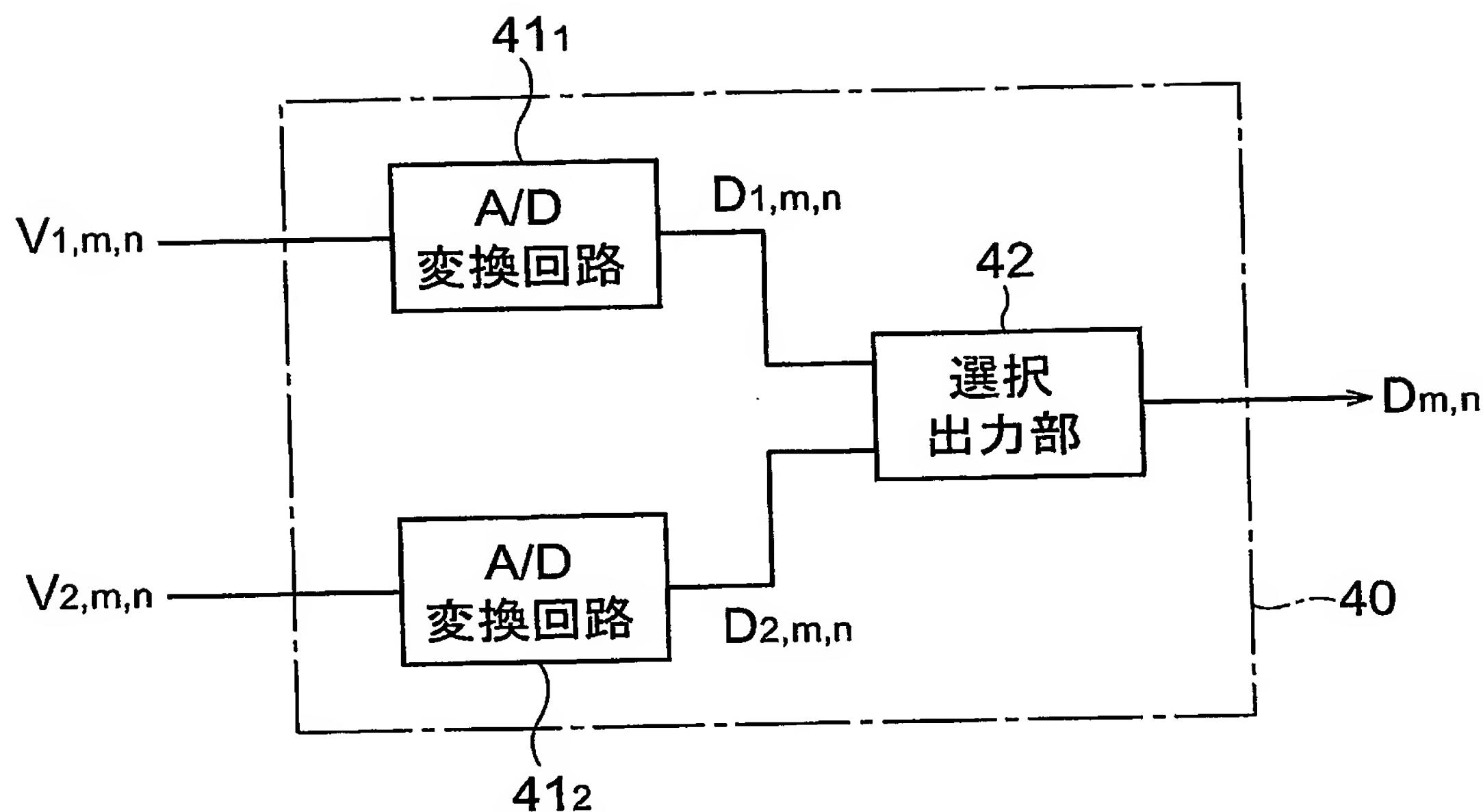
【図 5】



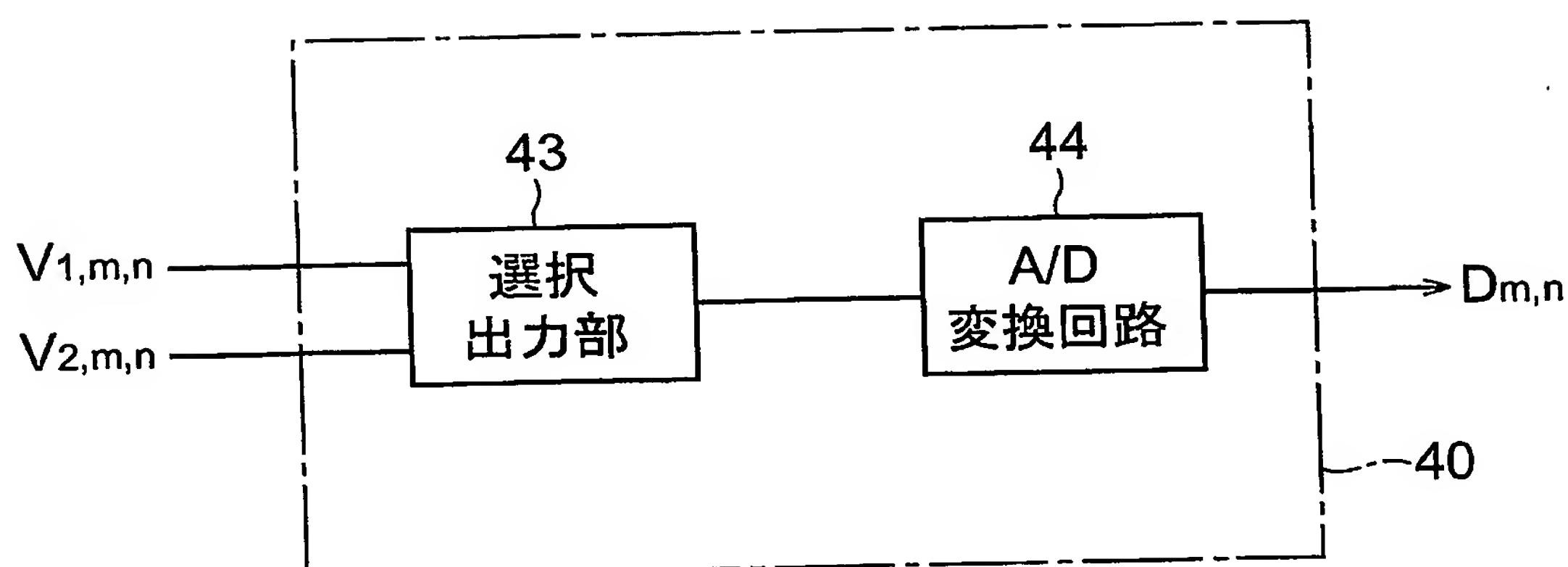
【図 6】



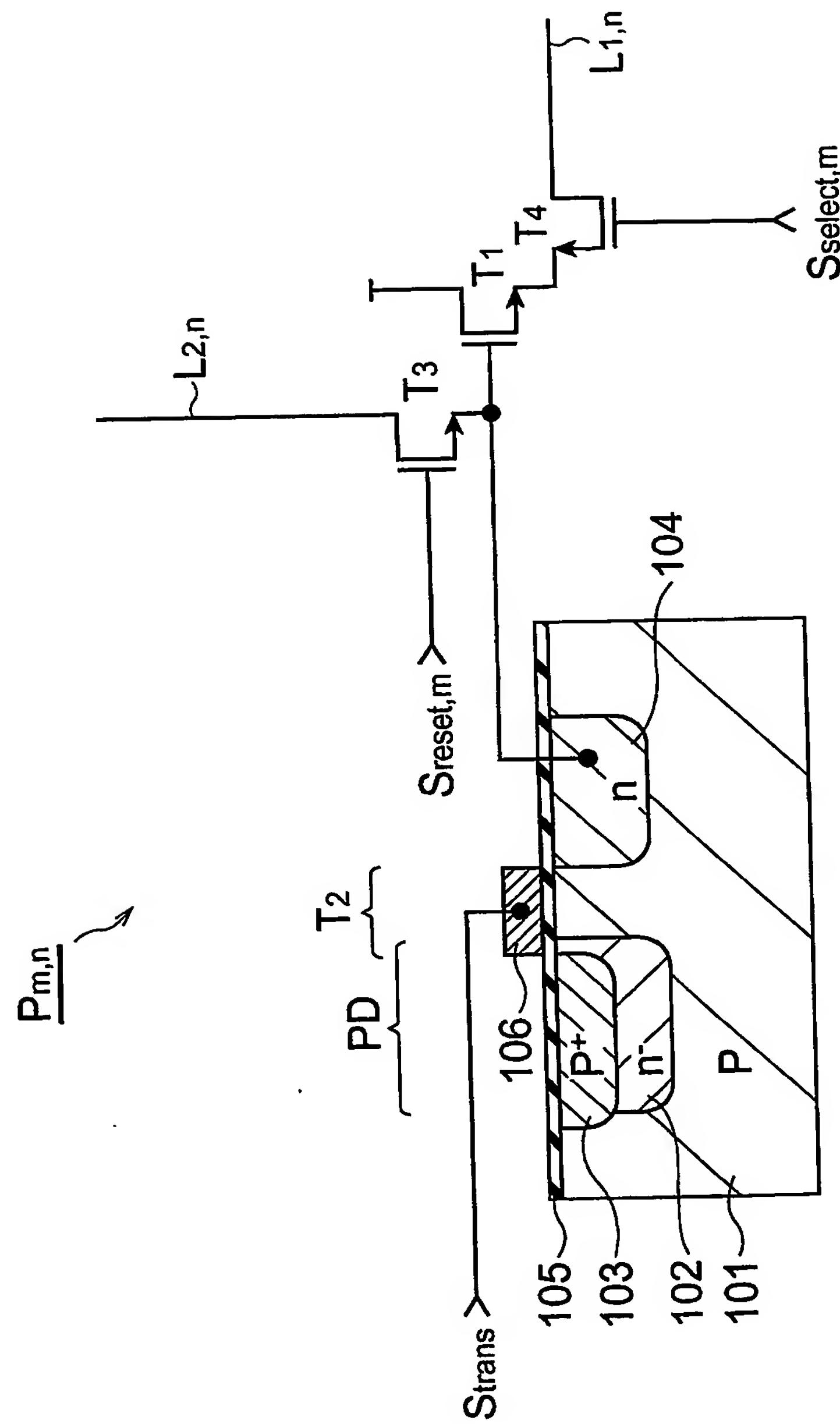
【図7】



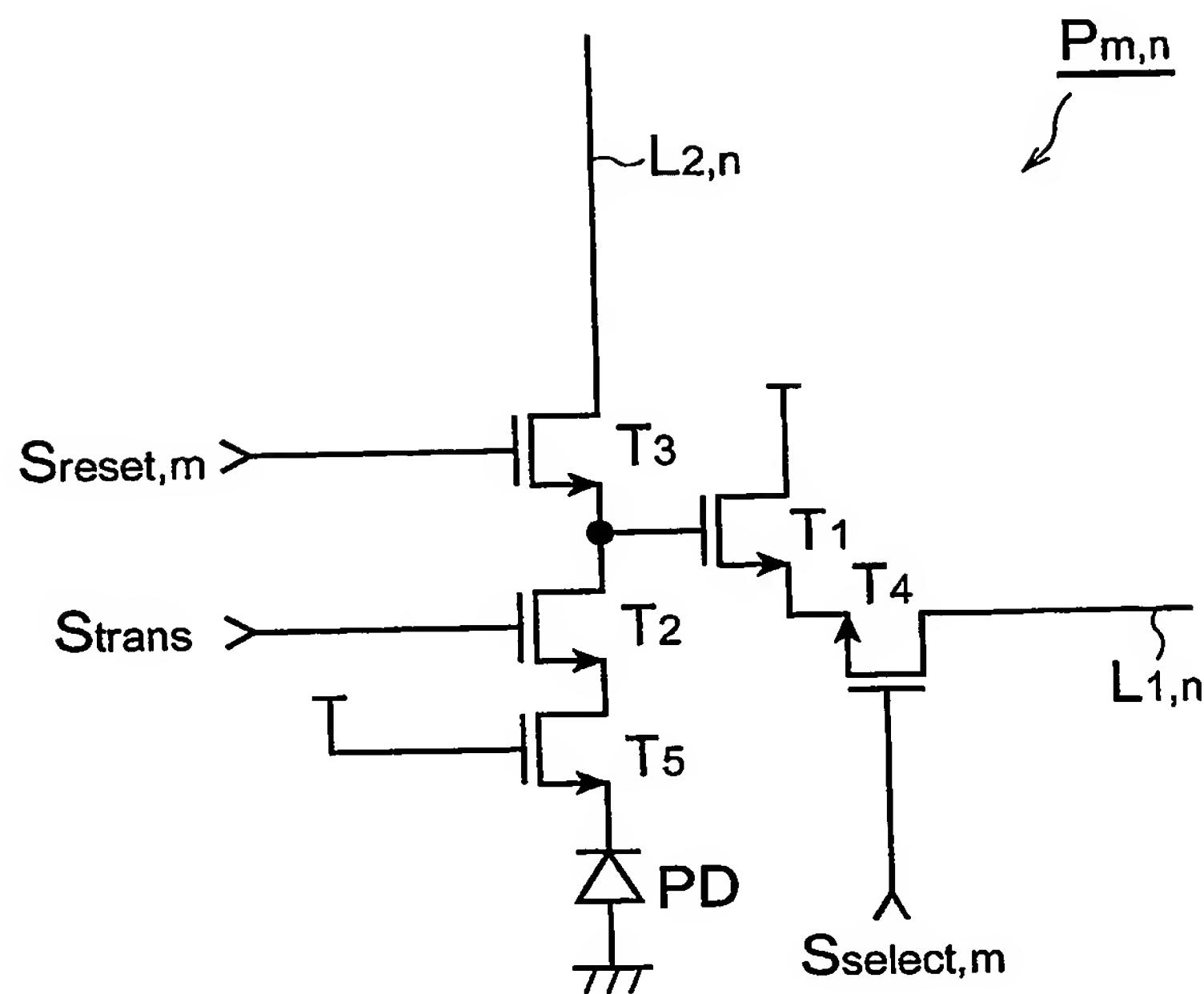
【図 8】



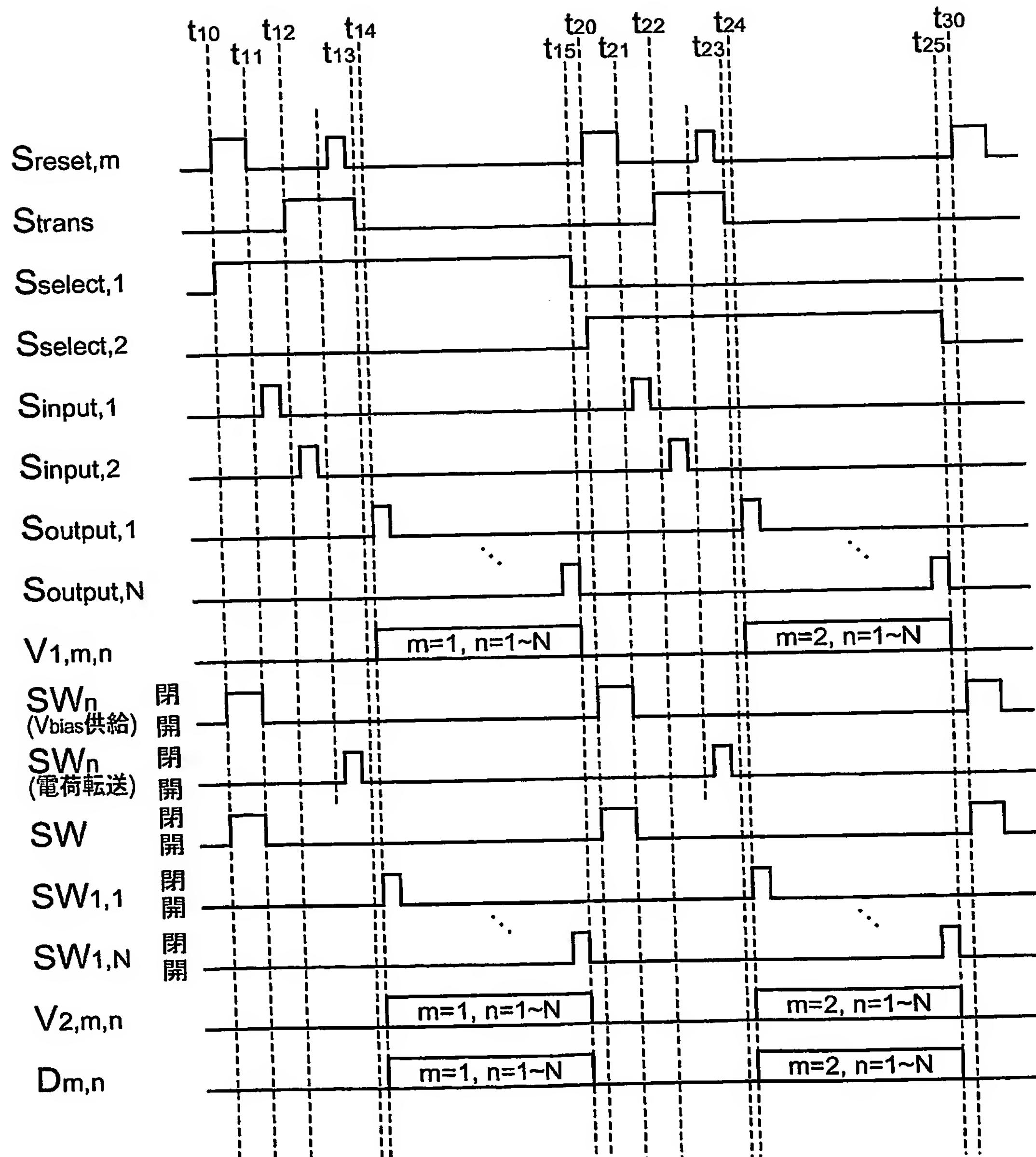
【図9】



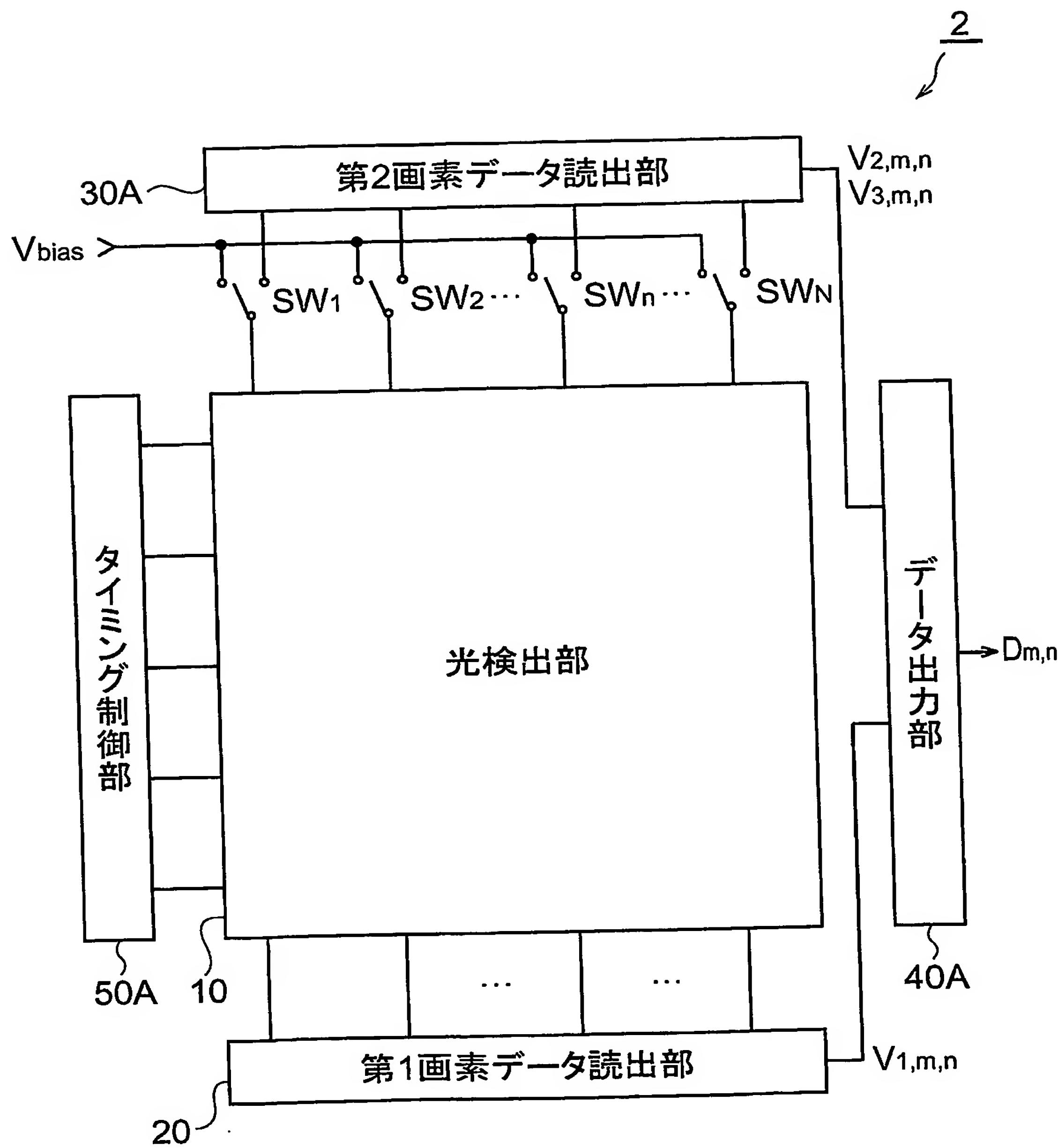
【図10】



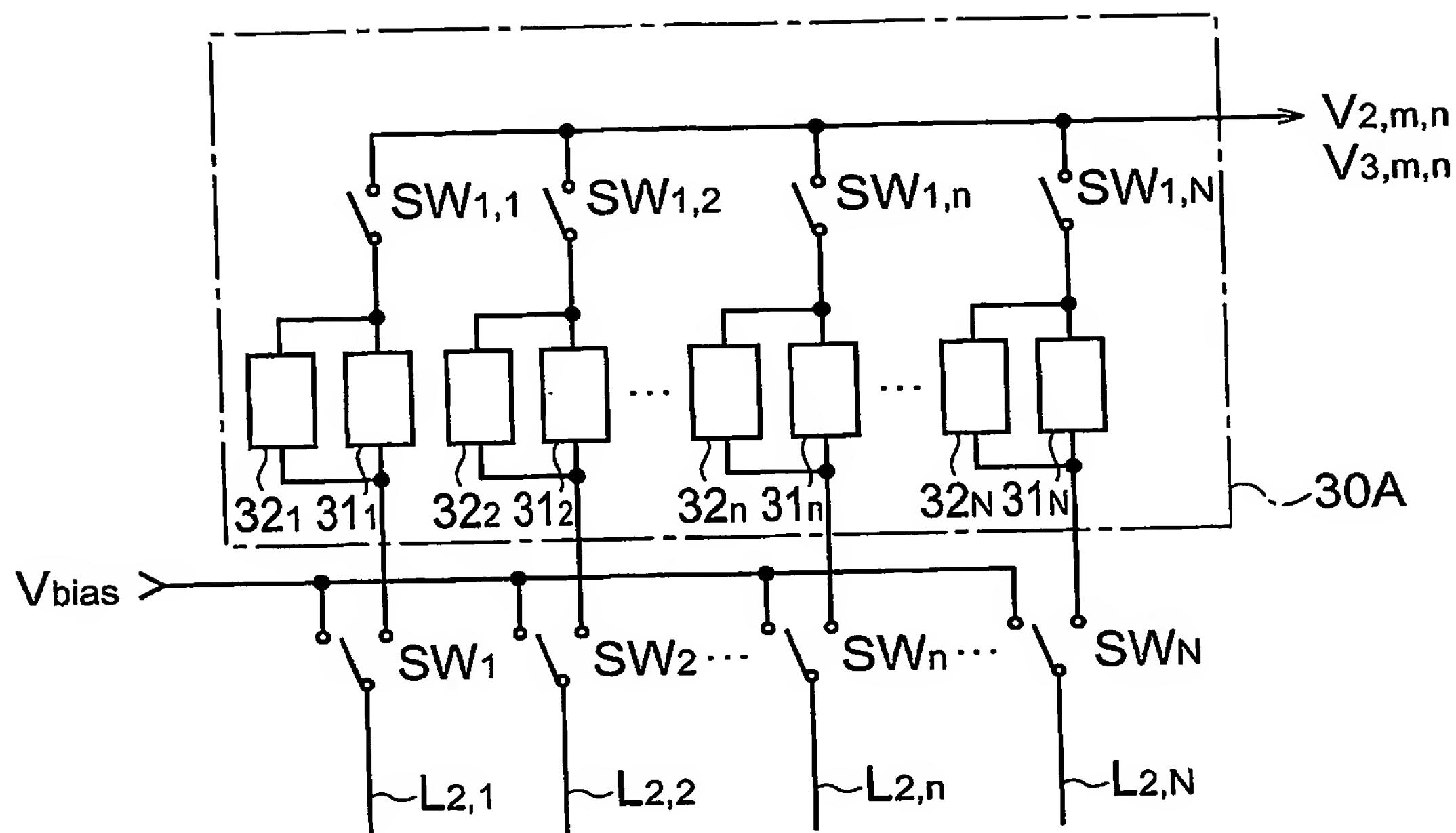
【図 11】



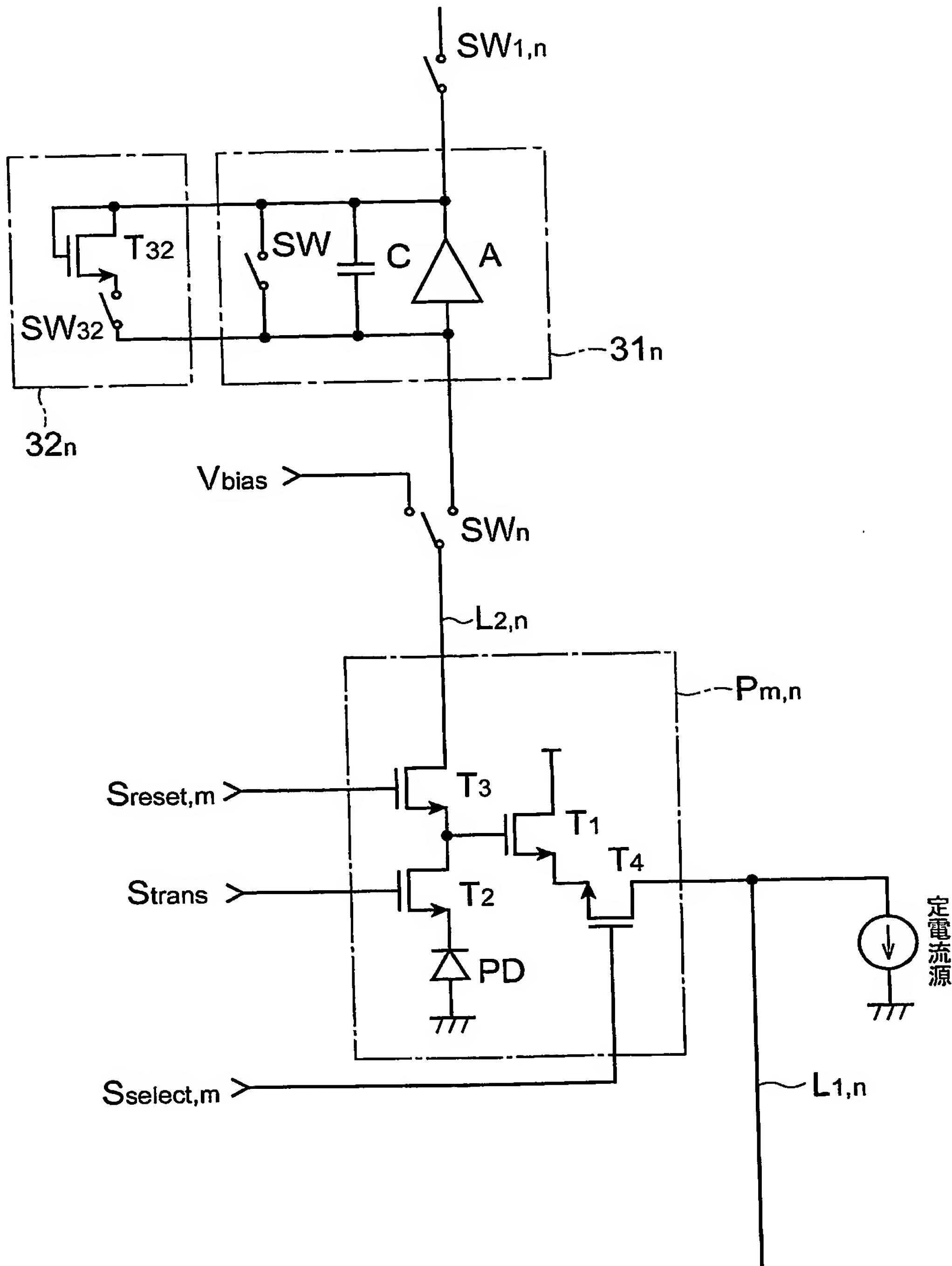
【図12】



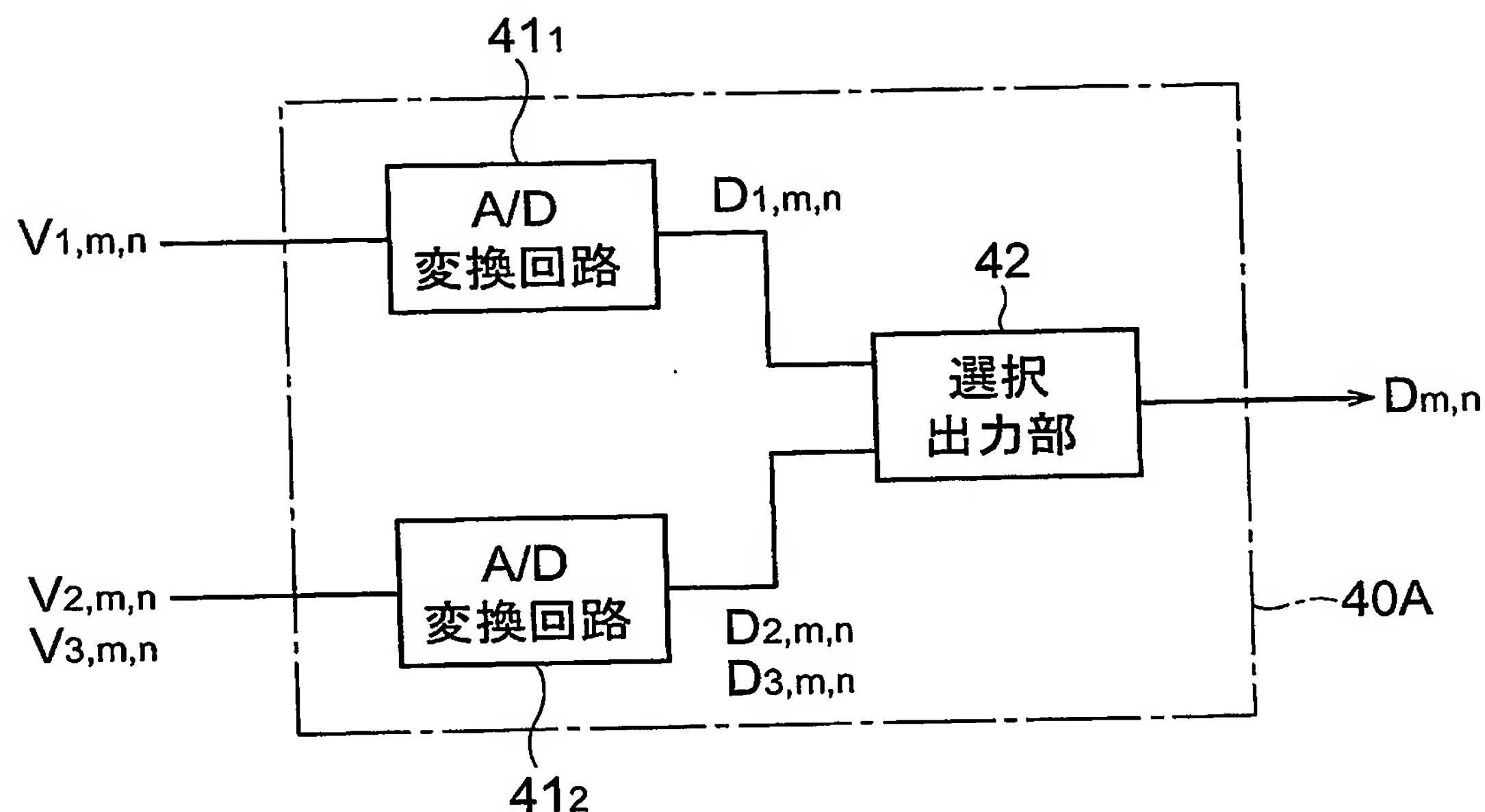
【図 13】



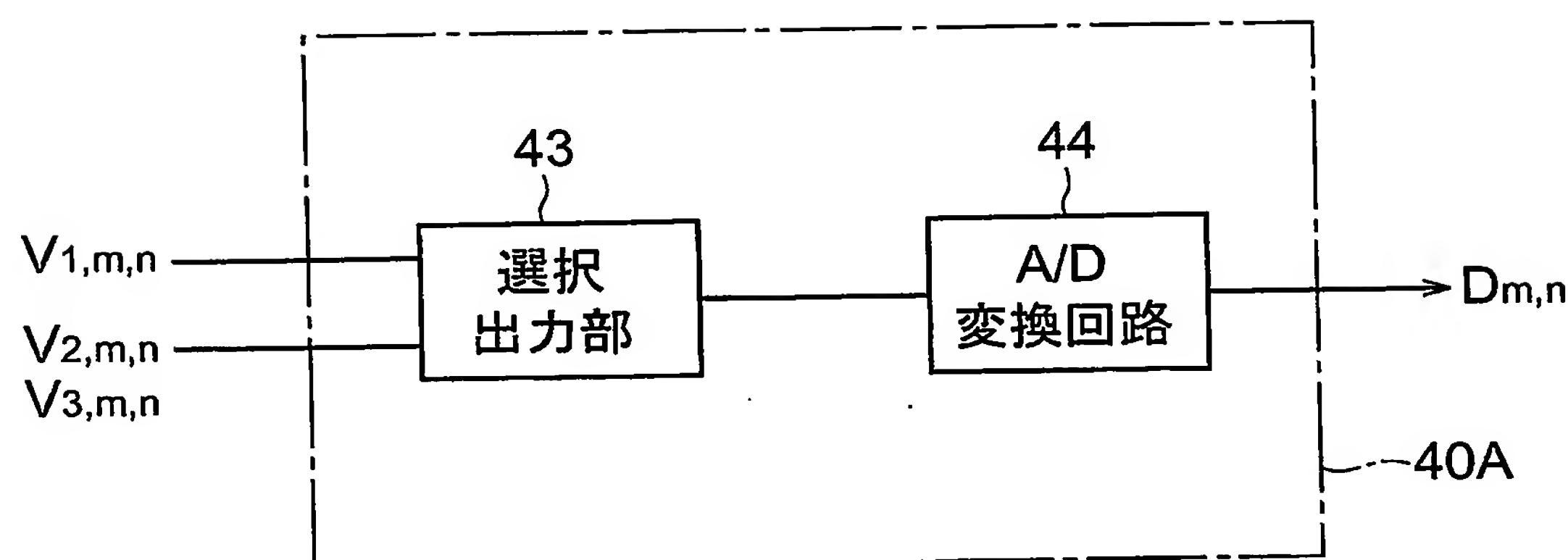
【図 1-4】



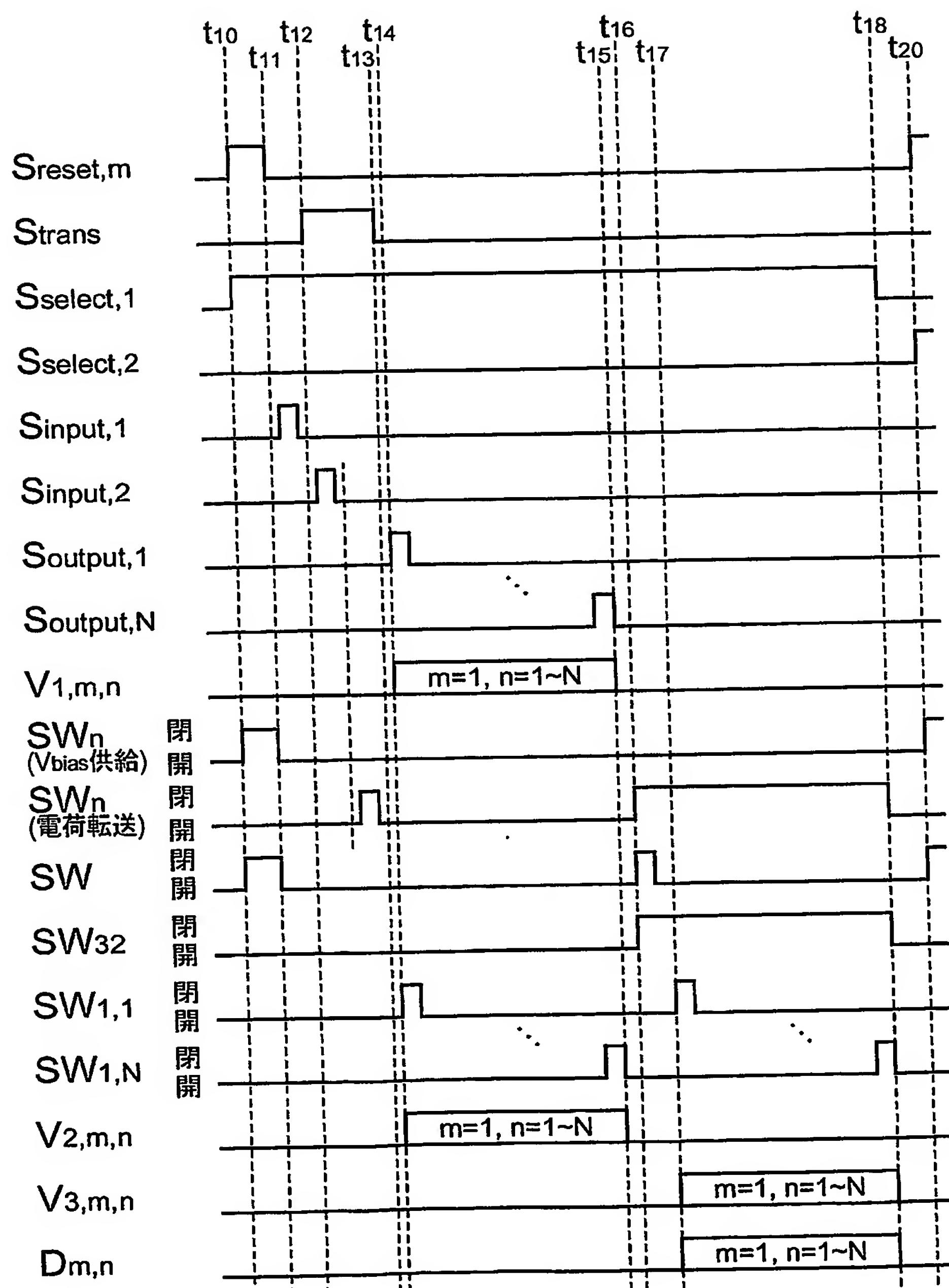
【図15】



【図16】



【図17】



【書類名】要約書

【要約】

【課題】 高感度かつ高ダイナミックレンジで光検出をすることができる光検出装置を提供する。

【解決手段】 光検出部10内のアクティブピクセル型の画素部に光が入射すると、その画素部に含まれるフォトダイオードで電荷が発生し、その電荷の量に応じた電圧値が選択用トランジスタを経て画素部から出力され、第1画素データ読出部20により第1電圧値 $V_{1,m,n}$ として読み出される。画素部に含まれるフォトダイオードで発生した電荷は、放電用トランジスタを経て画素部から出力され、スイッチ SW_n を経て第2画素データ読出部30に入力し、その流入した電荷が容量素子に蓄積されて、その蓄積された電荷の量に応じた電圧値が第2画素データ読出部30から第2電圧値 $V_{2,m,n}$ として出力される。第2画素データ読出部30内の容量素子の容量値は、画素部に含まれる寄生容量部の容量値より大きい。

【選択図】 図2

特願 2003-344895

出願人履歴情報

識別番号 [000236436]

1. 変更年月日 1990年 8月10日

[変更理由] 新規登録

住 所 静岡県浜松市市野町1126番地の1
氏 名 浜松ホトニクス株式会社

**This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning
Operations and is not part of the Official Record**

BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:

- BLACK BORDERS**
- IMAGE CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES**
- FADED TEXT OR DRAWING**
- BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING**
- SKEWED/SLANTED IMAGES**
- COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS**
- GRAY SCALE DOCUMENTS**
- LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT**
- REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY**
- OTHER:** _____

IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.